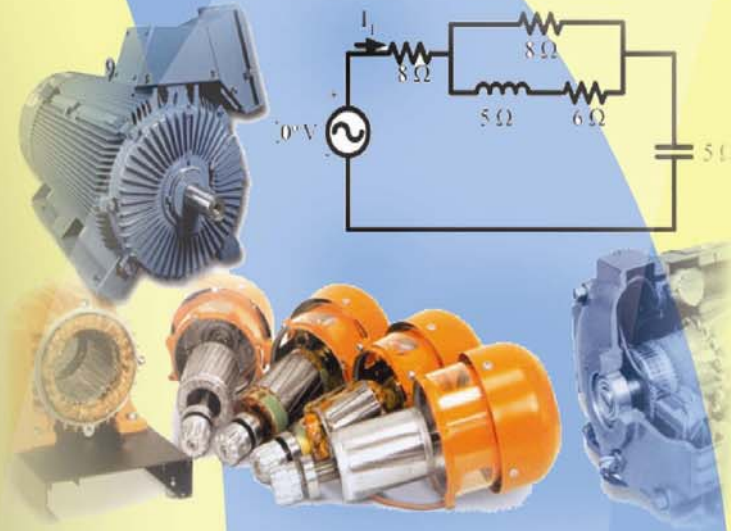




المملكة العربية السعودية  
المؤسسة العامة للتدريب التقني والمهني  
الإدارة العامة لتصميم وتطوير المناهج



## تخصص آلات ومعدات كهربائية

إلكترونيات القدرة

٢٠٦ كهر

طبعة ١٤٢٩ هـ

## مقدمة

الحمد لله وحده، والصلاة والسلام على من لا نبي بعده، محمد وعلى آله وصحبه، وبعد:

تسعى المؤسسة العامة للتدريب التقني والمهني لتأهيل الكوادر الوطنية المدربة القادرة على شغل الوظائف التقنية والفنية والمهنية المتوفرة في سوق العمل، ويأتي هذا الاهتمام نتيجة للتوجهات السديدة من لدن قادة هذا الوطن التي تصب في مجملها نحو إيجاد وطن متكامل يعتمد ذاتياً على موارده وعلى قوة شبابه المسلح بالعلم والإيمان من أجل الاستمرار قدماً في دفع عجلة التقدم التتموي: لتصل بعون الله تعالى لمصاف الدول المتقدمة صناعياً.

وقد خطت الإدارة العامة لتصميم وتطوير المناهج خطوة إيجابية تتفق مع التجارب الدولية المتقدمة في بناء البرامج التدريبية، وفق أساليب علمية حديثة تحاكي متطلبات سوق العمل بكافة تخصصاته لتلبي متطلباته، وقد تمثلت هذه الخطوة في مشروع إعداد المعايير المهنية الوطنية الذي يمثل الركيزة الأساسية في بناء البرامج التدريبية، إذ تعتمد المعايير في بنائها على تشكيل لجان تخصصية تمثل سوق العمل والمؤسسة العامة للتدريب التقني والمهني بحيث تتوافق الرؤية العلمية مع الواقع العملي الذي تفرضه متطلبات سوق العمل، لتخرج هذه اللجان في النهاية بنظرة متكاملة لبرنامج تدريبي أكثر التصاقاً بسوق العمل، وأكثر واقعية في تحقيق متطلباته الأساسية.

وتتناول هذه الحقيبة التدريبية " إلكترونيات القدرة " لمتدربي تخصص " آلات ومعدات كهربائية" للكليات التقنية موضوعات حيوية تتناول كيفية اكتساب المهارات اللازمة لهذا التخصص.

والإدارة العامة لتصميم وتطوير المناهج وهي تضع بين يديك هذه الحقيبة التدريبية تأمل من الله عز وجل أن تسهم بشكل مباشر في تأصيل المهارات الضرورية اللازمة، بأسلوب مبسط يخلو من التعقيد، وبالاستعانة بالتطبيقات والأشكال التي تدعم عملية اكتساب هذه المهارات.

والله نسأل أن يوفق القائمين على إعدادها والمستفيدين منها لما يحبه ويرضاه؛ إنه سميع مجيب

الدعاء.

الإدارة العامة لتصميم وتطوير المناهج

## تمهيد

يعتبر علم إلكترونيات القدرة من العلوم الهامة في حياتنا العملية إذ لا يخلو أي مصنع من دائرة من الدوائر المتعددة لإلكترونيات القدرة، وحتى المنزل حيث تحتوي بعض الأجهزة المنزلية على مثل تلك الدوائر. أيضا السيارة التي نستعملها لا تخلو من هذه الدوائر.

المقصود بإلكترونيات القدرة هي تلك الدوائر، التي تحتوي على عنصر أو أكثر من عناصر أشباه الموصلات الإلكترونية، التي يمكنها التعامل مع قدرات عالية بحيث يمكن استخدامها في مجال القوى الكهربائية. حيث تستخدم دوائر إلكترونيات القدرة للحصول على منبع قدرة بمواصفات خاصة للجهد والتردد. حيث يمكن التحويل من صورة إلى أخرى لمصدر (منبع) القدرة، فمثلا يمكن الحصول على جهد متغير التردد والقيمة من جهد ثابت القيمة والتردد. ويمكن أيضا الحصول على جهد مستمر من منبع جهد متردد، كما يمكن أيضا التحويل من جهد مستمر إلى جهد متردد متغير القيمة والتردد. ولهذا أهمية كبيرة في التحكم في المعدات الكهربائية وتوليد ونقل وتوزيع القدرة الكهربائية. وخلاصة القول يمكن تعريف إلكترونيات القدرة بأنها تطبيقات استخدام أشباه الموصلات (العناصر الإلكترونية) ذات القدرات العالية للتحكم في دوائر القدرة الكهربائية. وكذلك تحويل الطاقة الكهربائية

توجد مجالات شتى حيث تطبق دوائر إلكترونيات القدرة، وعلى سبيل المثال لا الحصر تستخدم إلكترونيات القدرة في التسخين الكهربائي والتحكم في الإضاءة والتحكم في المحركات الكهربائية، وآلات الجبر الكهربائية ونقل القدرة بالتيار المستمر ومنبع القدرة ضد انقطاع التيار الكهربائي UPS، ومنظمات الجهد والأجهزة المنزلية الحديثة مثل الثلاجات والغسالات وأجهزة التكييف والتحكم في درجات الحرارة وفي المناجم وصناعات الحديد، والتحكم في إشارات المرور، وفي خطوط الإنتاج في المصانع الكبيرة.

سنتعرف في الوحدة الأولى على دوائر إلكترونيات القدرة المستخدمة بكثرة في كثير من التطبيقات الصناعية والأغراض العامة. أيضا سوف نتعرف على أنواع عناصر إلكترونيات القدرة المستخدمة في تلك الدوائر ودراسة خواصها المختلفة وكيفية عملها وطرق توصيلها في دوائر إلكترونيات القدرة.

أما الوحدة الثانية فتقدم شرحاً لتركيب وطريقة عمل دوائر التوحيد غير المحكومة، حيث نتعرف على الأنواع المختلفة لتلك الدوائر وكيفية حساب القيمة المتوسطة للجهد وكذلك معاملات الأداء الهامة، أيضا سنتعرف على كيفية تنعيم الجهد الخارج من تلك الدوائر وأهم تطبيقاتها.

وتحتوي الوحدة الثالثة على دوائر التوحيد المحكومة، حيث تحتوي هذه الدوائر على الثايرستور كعنصر أساسي للتحكم، وسوف نعرض دوائر الموحدات المحكومة أحادية الوجه وثلاثية الأوجه، ودراسة تأثير زاوية الإشعال للثايرستور على الجهد الخارج وذلك مع حمل مادي وحمل حثي. وفي نهاية الوحدة سوف نعرض أهم التطبيقات لتلك الدوائر.

أما الوحدة الرابعة فتبين كيفية تحويل الجهد المستمر ثابت القيمة إلى جهد مستمر متغير القيمة، وذلك باستخدام دوائر مقطعات التيار المستمر، سوف نقدم في البداية الأنواع المختلفة لمقطعات التيار المستمر، ثم بعد ذلك نوضح فكرة عمل تلك المقطعات واستخدام الترانزستور في الدوائر المختلفة.

تقدم الوحدة الخامسة دوائر حاكمت الجهد المتردد أو كما تسمى أحيانا مقطعات التيار المتردد، حيث نعرض فكرة عمل تلك الدوائر وأنواعها المختلفة وكيفية التحكم في الجهد المتردد الثابت القيمة، وتحويله إلى جهد متردد متغير القيمة، وسوف نعرض أيضا تطبيق تلك الدوائر للتحكم في الإضاءة ودرجات الحرارة.

في حين تتعرض الوحدة السادسة لدوائر العاكس، حيث يستخدم لتحويل التيار المستمر إلى تيار متردد متغير القيمة والتردد. سوف نعرض دوائر العاكس أحادية الوجه وثلاثية الأوجه مع شرح لفكرة العمل. أيضا سوف نوضح أهم التطبيقات لتلك الدوائر.

إن هذا المقرر مفيد للمتدرب لفهم نظرية عمل وتكوين دوائر إلكترونيات القدرة، أيضا يساعد المتدرب على كيفية تهيئة منبع جهد ذي مواصفات خاصة، علاوة على ذلك يعين المتدرب على تشخيص الأعطال الشائعة لدوائر إلكترونيات القدرة، وكل ذلك يفيد المتدرب الذي سوف يعمل في المجالات الصناعية. وعلى المتدرب أن يكون لديه إلمام بالمبادئ الأساسية للدوائر الكهربائية والمبادئ الأساسية للعناصر الإلكترونية حتى تعينه على استيعاب وفهم هذا المقرر بسهولة ويسر.

إن دراسة هذا المقرر تمكن المتدرب من الآتي:

- الإلمام بخواص عناصر إلكترونيات القدرة.
- الإلمام بكيفية استخدام عناصر إلكترونيات القدرة في بناء الدوائر الكهربائية.
- الإلمام بتطبيقات دوائر إلكترونيات القدرة المختلفة في الصناعة.
- الإلمام بأنواع الحماية المطلوبة لدوائر إلكترونيات القدرة.
- القدرة على فحص دوائر إلكترونيات القدرة وتحديد الأعطال وإصلاحها.
- الإلمام بكيفية تهيئة منابع القدرة الكهربائية لتكون منابع ذات مواصفات خاصة.

## إلكترونيات القدرة

أشباه الموصلات المستخدمة في دوائر إلكترونيات القدرة

**الجدارة:** دراسة خواص عناصر أشباه الموصلات المستخدمة في دوائر إلكترونيات القدرة، وتشمل الدايمود والثايرستور بأنواعه وكذلك الترانزستور بأنواعه. مع ذكر طرق التشغيل والحماية والإشعال لكل عنصر.

**الأهداف:** عندما تكتمل هذه الوحدة يكون لدى المتدرب القدرة على:

١. التعرف على أهم العناصر الإلكترونية المستخدمة في دوائر إلكترونيات القدرة.
٢. دراسة الخواص الكهربائية لها.
٣. التعرف على تطبيقات دايمود القدرة.
٤. التعرف على طرق إشعال الثايرستور وحمايته.
٥. كيفية تشغيل الترانزستور وطرق حمايته.

**مستوى الأداء المطلوب:** أن يصل المتدرب إلى إتقان هذه الوحدة بنسبة ٩٠٪.

**الوقت المتوقع للتدريب:** ٩ ساعات.

**الوسائل المساعدة:** لا توجد.

**متطلبات الجدارة:** تحتاج إلى مراجعة مقرر الدوائر الكهربائية - ١.

## الوحدة الأولى : أشباه الموصلات المستخدمة في دوائر إلكترونيات القدرة

### Semiconductors Used in Power Electronic Circuits

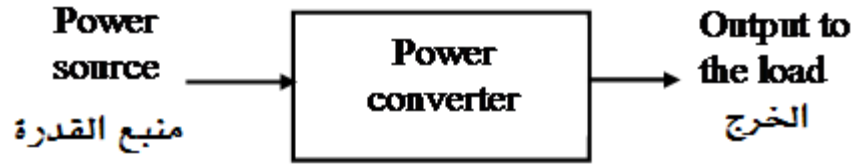
ترجع ثورة الإلكترونيات الأولى إلى عام ١٩٤٨م عندما تم اختراع الترانزستور السليكوني، تلاه اختراع الثايرستور عام ١٩٥٦م. كما بدأت الثورة الثانية عام ١٩٥٨م عندما تم تطوير وإنتاج الثايرستور بشكل تجاري. منذ ذلك الحين بدأ انتشار إلكترونيات القدرة في كثير من التطبيقات الصناعية وازدادت الأهمية مع التقدم المستمر في علم الحواسيب والإلكترونيات الدقيقة، حيث أمكن التحكم في دوائر إلكترونيات القدرة للتعامل مع كمية قدرة كبيرة بكفاءة عالية.

سنتعرف في هذه الوحدة على دوائر إلكترونيات القدرة المستخدمة بكثرة في كثير من التطبيقات الصناعية والأغراض العامة. أيضا سوف نتعرف على أنواع عناصر إلكترونيات القدرة المستخدمة في تلك الدوائر ودراسة خواصها المختلفة وكيفية عملها وطرق توصيلها في دوائر إلكترونيات القدرة.

### ١- دوائر إلكترونيات القدرة Power Electronic Circuits

تستخدم دوائر إلكترونيات القدرة لتهيئة أو تكييف المنبع الكهربائي ليناسب متطلبات الحمل، ومن أهم مميزات تلك الدوائر صغر الحجم والوزن والكفاءة العالية، وتشتمل هذه الدوائر على عناصر أشباه الموصلات ذات القدرة والتي يتم التحكم فيها عن طريق دوائر إلكترونية مساعدة. ويشار إلى كل دائرة تؤدي غرضا محددًا في تهيئة المنبع باسم عام هو "مغير القدرة"، كما يوضحه شكل ١- ١، وكل مغير قدرة يعطى اسما خاصا طبقا لوظيفته المحددة. ويمكن تقسيم دوائر إلكترونيات القدرة (مغيرات القدرة) طبقا لوظيفة كل منها إلى خمسة أنواع رئيسية وهي :

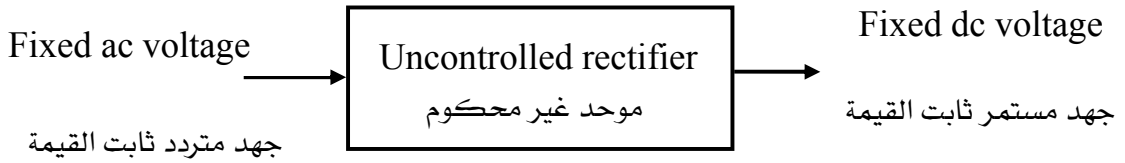
- Diode rectifiers (uncontrolled rectifiers) • الموحّدات غيرالمحكّومة
- ac-dc converters (controlled rectifiers) • الموحّدات المحكّومة
- ac-ac converters (ac voltage controllers) • حاكّمات الجهد المتردد
- dc-dc converters (dc choppers) • مقطّعات التيار المستمر
- dc-ac converters (inverters) • العواكس



شكل ١ - ١ مغير القدرة

## ١ - ١ - ١ الموحّد (المقوم) غير المحكوم (uncontrolled rectifier)

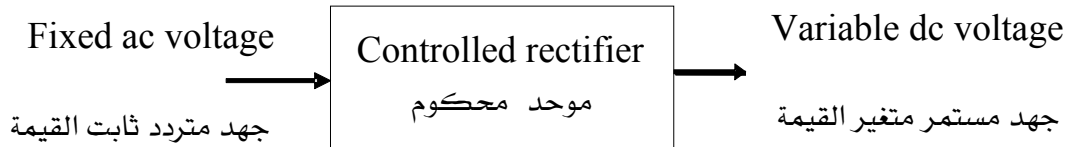
تستخدم دوائر التوحيد غير المحكوم لتحويل الجهد المتردد ثابت القيمة إلى جهد مستمر ثابت القيمة، ويستخدم الداويد في هذه الدوائر، ويمكن أن يكون الجهد الداخل للدائرة أحادي الوجه أو ثلاثي الأوجه. ويمثل مغير القدرة في هذه الحالة شكل ١ - ٢.



شكل ١ - ٢ الموحّد غير المحكوم

## ١ - ١ - ٢ الموحّد (المقوم) المحكوم (Controlled rectifier)

يوضح شكل ١ - ٣ موحّد محكوم، حيث يتم الحصول على جهد مستمر متغير القيمة من جهد متردد ثابت القيمة، ويمكن أن يكون الجهد المتردد أحادي الوجه أو ثلاثي الأوجه، ويعتبر الثايرستور العنصر الرئيس في هذه الدوائر. وتستخدم هذه الدوائر بكثرة في التحكم في محركات التيار المستمر، ومصادر القدرة للتيار المستمر. أيضا تستخدم في شحن البطاريات والعديد من التطبيقات الصناعية.

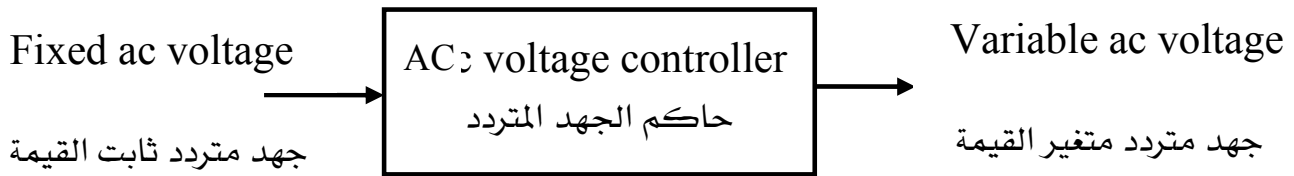


شكل ١ - ٣ موحّد محكوم



## ١-١-٣ حاكم الجهد المتردد (ac voltage controller)

يستخدم حاكم الجهد المتردد للحصول على جهد متردد متغير القيمة من جهد متردد ثابت القيمة، أو بمعنى آخر لتغيير منبع الجهد المتردد ذي القيمة الثابتة والحصول على منبع جهد متردد متغير القيمة، كما هو واضح في شكل ٤-١، ويمثل الثايرستور العنصر الرئيس في هذه الدوائر للقدرات العالية، أما في حالة القدرات المنخفضة فيستخدم الترياك بكثرة لرخص ثمنه وسهولة تصميم دوائر التحكم الخاصة التي تعمل بالتيار المتردد. ومن أهم التطبيقات لهذه الدوائر، التحكم في الإضاءة والتحكم في سرعة المحركات التأثيرية وكذلك التحكم في درجات الحرارة.



شكل ٤-١ حاكم الجهد المتردد

## ١-١-٤ مقطع التيار المستمر (dc chopper)

يعرف مغير القدرة من جهد مستمر ثابت القيمة إلى جهد مستمر متغير القيمة باسم مقطع التيار المستمر حيث يمكن تحويل جهد مستمر ثابت القيمة إلى جهد مستمر متغير القيمة عن طريق تقطيع الجهد المستمر. في الماضي كان الثايرستور هو العنصر الرئيس في دوائر تقطيع التيار المستمر ولكن الآن يستخدم الترانزستور بكثرة في هذه الدوائر، ويوضح شكل ٥-١ مغير القدرة من نوع مقطع التيار المستمر. ويستخدم بكثرة في التحكم في محركات التيار المستمر والتي تغذى من بطاريات أو منبع جهد مستمر ثابت القيمة.



شكل ٥-١ مقطع التيار المستمر

## ١- ١- ٥ عاكس التيار (Inverter)

يسمى مغير القدرة من تيار مستمر ثابت القيمة إلى تيار متردد متغير القيمة والتردد بعاكس التيار ووظيفته الرئيسية هي تحويل التيار المستمر إلى تيار متردد كما في شكل ١- ٦. ويمكن الحصول على جهد متردد أحادي الوجه ويسمى العاكس في هذه الحالة عاكساً أحادي الوجه، كما يمكن الحصول على جهد متردد ثلاثي الأوجه من جهد مستمر ويسمى العاكس في هذه الحالة عاكساً ثلاثي الأوجه. ويمكن استخدام الثايرستور أو الترانزستور في دوائر عاكس التيار ولكن يفضل الآن استخدام الترانزستور نظراً لسهولة تصميم دوائر التحكم ومرونة استخدامه وكذلك العمل عند ترددات عالية وبساطة دائرة القدرة. ويستخدم العاكس على نطاق واسع في التحكم في محركات التيار المتردد والتسيير الكهربائي، كما يستخدم أيضاً في دوائر منبع القدرة ضد انقطاع التيار والتي تعرف باسم أجهزة UPS.



شكل ١- ٦ عاكس التيار

تحتوي دوائر مغيرات القدرة المشار إليها على عناصر أشباه الموصلات ذات القدرة العالية موصلة معا بطريقة خاصة لكي تعطي الوظيفة المطلوبة منها. ويحتاج تصميم دوائر مغيرات القدرة إلى خبرة عالية ومهارة علمية. وينقسم تصميم هذه الدوائر إلى أربعة أقسام :

- تصميم دائرة القدرة وتحديد مقننات العناصر المستخدمة.
- تصميم دوائر الحماية الخاصة بعناصر إلكترونيات القدرة المستخدمة.
- حساب طريقة أو استراتيجية التحكم اللازمة.
- تصميم دوائر المنطق أو دوائر الإشعال الخاصة بالعناصر المستخدمة في دائرة القدرة.

وسوف يتناول المنهج بالتفصيل دوائر مغيرات القدرة كلاً على حدة من حيث التركيب والتشغيل ونظرية العمل وكذلك كيفية التصميم وذلك من خلال الوحدات المختلفة.

## ١- ٢ عناصر إلكترونيات القدرة Power Electronic Elements

تستخدم عناصر أشباه الموصلات ذات القدرة في دوائر إلكترونيات القدرة، ونتيجة للتطور الهائل في صناعة أشباه الموصلات تم استحداث عناصر جديدة ذات قدرات عالية وسرعات قفل وفتح فائقة تعد بالميكروثانية مما أدى إلى تصميم دوائر إلكترونية ذات مقدرة على تهيئة المنبع الكهربائي والتحكم فيه حسب المطلوب منه. ولكل عنصر من عناصر أشباه الموصلات خصائصه التي يتميز بها والتي بناء عليه يتحدد مدى ملاءمة كل منها لمختلف التطبيقات العملية. أيضا تتميز عناصر أشباه الموصلات ذات القدرة بقدرتها على تبديل كميات كبيرة من القدرة بالإضافة إلى قدرتها على تحمل جهود عالية قد تصل إلى ٥ كيلوفولت وتيارات عالية قد تفوق ٤٠٠٠ أمبير. وسنكتفي هنا بالتعرف على العناصر شائعة الاستخدام.

## ١- ٣ دايود القدرة Power diode

يعتبر دايود القدرة حجر الأساس في معظم دوائر إلكترونيات القدرة، وهو يعمل كمفتاح إلكتروني لأداء وظائف مختلفة، فمثلا يستخدم كموحّد للتيار المتردد، كما يستخدم في بعض الأحيان كدايود للمسار الحر (Freewheeling). تتألف البنية الداخلية النموذجية للدايود من وصلة ثنائية P-N تتكون من جزء يحمل شحنات سالبة N وجزء يحمل شحنات موجبة P وبينهما منطقة صغيرة تسمى منطقة الاستنزاف، وللدايود كما هو مبين في شكل ١- ٧ طرفان، الأنود (Anode) والكاثود (Cathode)، ويرمز للدايود بالرمز كما في شكل ١- ٧ ب، وعندما يكون جهد الأنود (A) موجبا بالنسبة (أعلى من) لجهد الكاثود (K) (شكل ١- ٧ ج)، يقال في هذه الحالة أن الدايود في حالة انحياز أمامي (Forward bias) ويوصل تيار. وتكون المقاومة ما بين الأنود والكاثود (المقاومة الأمامية) صغيرة ويفقد جهد على أطراف الدايود تعتمد قيمته على طرق التصنيع ودرجه حرارة الوصلة الثنائية وعادة لا يتعدى هذا الجهد ١,٢ فولت. أما إذا كان جهد الأنود (A) سالبا بالنسبة (أقل من) لجهد الكاثود (K)، فيقال في هذه الحالة أن الدايود في حالة انحياز عكسي (Reverse bias). ويمر تيار عكسي من الكاثود إلى الأنود يعرف بتيار التسرب (leakage current)، وعادة قيمة هذا التيار صغيرة جدا وتقدر بالميكرو أو بالملي أمبير. وتزداد قيمة التيار العكسي بزيادة الجهد العكسي حتى يصل الجهد العكسي إلى جهد الانهيار ( $V_{BR}$ ) المحدد للدايود فيمر تيار عكسي قيمته عالية جدا ويفقد الدايود خصائصه، ويوضح شكل ١- ٧ د التوصيل العكسي للدايود.



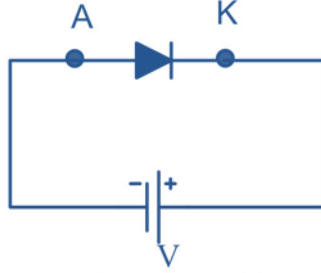
(b) Diode symbol

(ب)



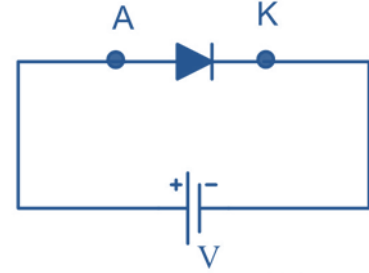
(a) p-n junction

(أ)



(d) Reverse bias

(د)



(c) Forward bias

(ج)

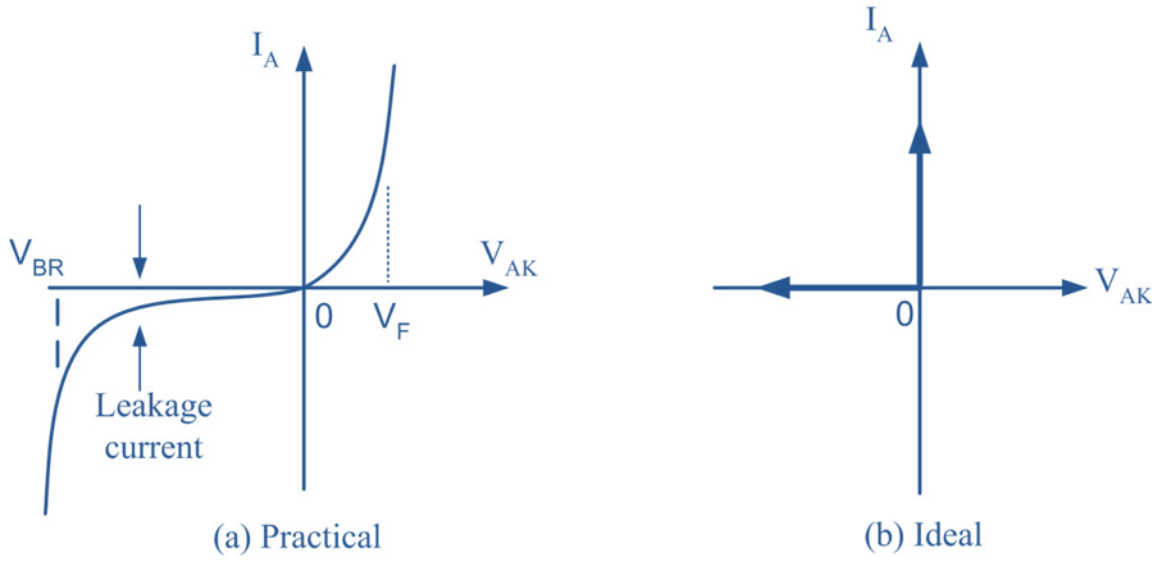
شكل ٧ - ١ رمز وطرق توصيل الدايمود

يوضح شكل ٧ - ١ أ منحنى الخواص الإستاتيكية العملي (practical) للدايمود، وفي معظم التطبيقات يمكن اعتبار الدايمود مثالي  $hW$  (Ideal) - حيث لا يوجد فقد في الجهد أثناء التوصيل الأمامي ويكون تيار التسرب مساويا للصفر - كما هو موضح في منحنى الخواص ٧ - ١ ب. ويمثل منحنى الخواص العلاقة بين تيار الأنود ( $I_A$ ) والجهد الموجود بين الأنود والكاثود ( $V_{AK}$ ). يوجد ثلاثة أنواع رئيسة من دايمود القدرة، تتحدد الخصائص وحدود كل نوع حسب التطبيق. وهذه الأنواع هي :

١- دايمود الأغراض العامة General purpose diode

٢- دايمود سريع الاستعادة Fast recovery diode

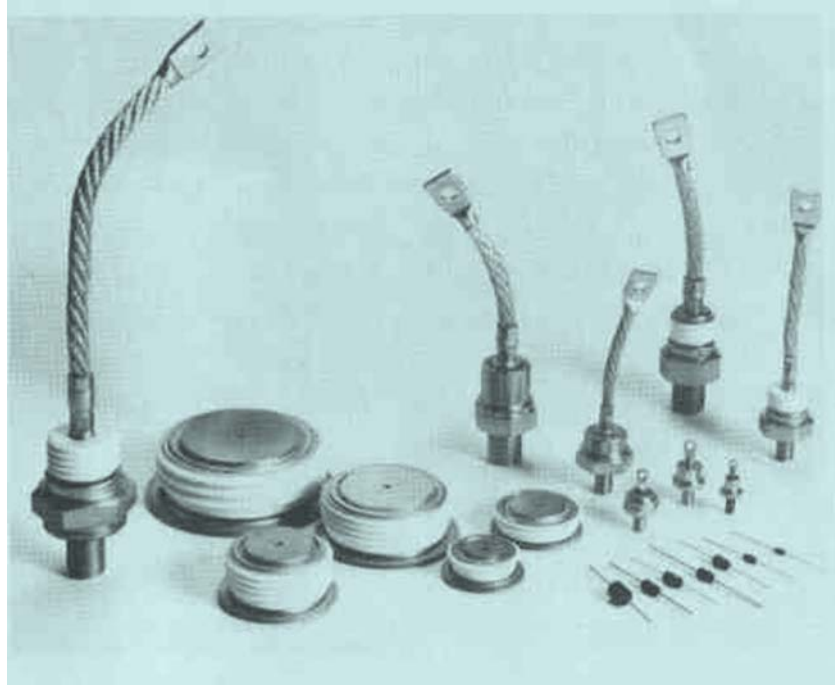
٣- دايمود شوتكي Schottky diode



شكل ٨ - ١ منحنى الخواص الإستاتيكية لدايود القدرة

### ١- ٣- ١ دايود الأغراض العامة General purpose diode

يعرف بالدايود السليكوني ويستخدم في الأغراض العامة ذات الترددات المنخفضة (أقل من ١ كيلو هيرتز) والتي لا يمثل فيها زمن الاستعادة (زمن استعادة التشغيل) تأثير حرج على سرعة الفتح والقفل حيث يكون زمن الاستعادة عادة في حدود ٢٥ ميكروثانية، ويستخدم عادة في دوائر تقويم التيار المتردد ومغيرات القدرة التي تعمل عند تردد منخفض، وهو رخيص الثمن ومتوافر بمقننات عالية من الجهد والتيار تصل إلى خمسة آلاف فولت وعدة آلاف من الأمبير قد تصل إلى أكثر من ثلاثة آلاف. ويمكن أن يدمج عدة دايودات معا لتكون قنطرة توحيد وفي هذه الحالة تكون مقننات الجهد والتيار في حدود ١٠٠٠ فولت و ٣٠٠ أمبير. ويوضح شكل ٩ - ١ عدة أشكال للدايود ذي الأغراض العامة والذي يستخدم في كثير من التطبيقات بقدرات ومقننات مختلفة.

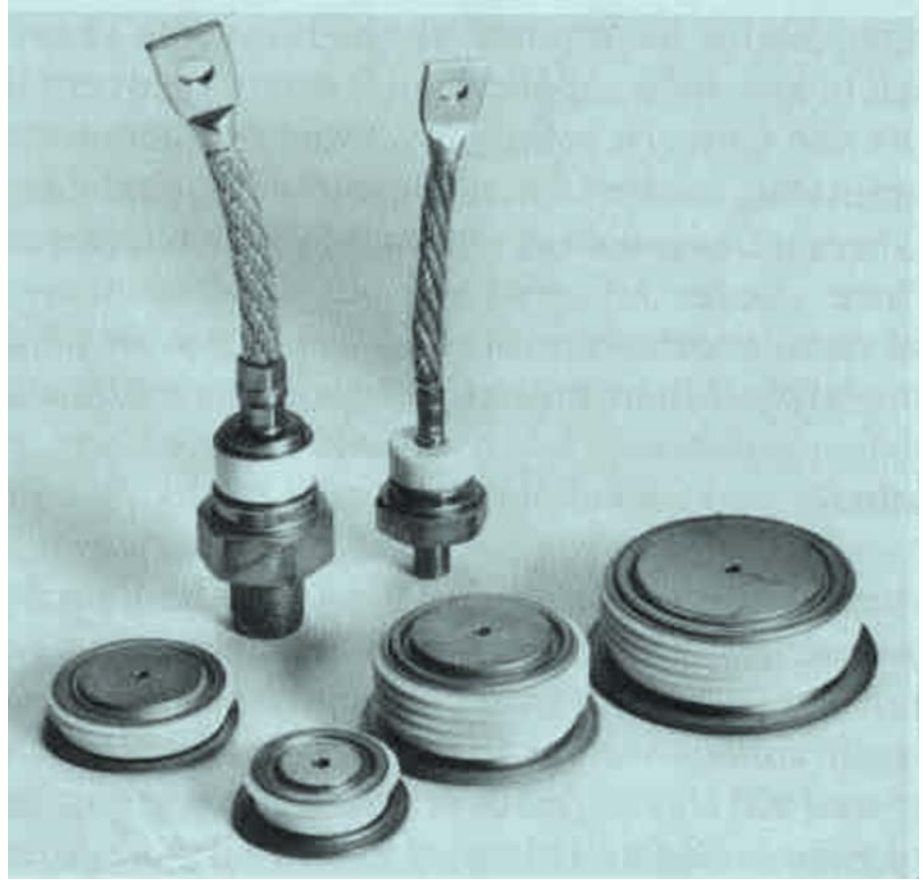


شكل ١ - ٩ دايود الأغراض العامة (من شركة بوركس Powerex)

### ١- ٣- ٢ الدايود سريع الاستعادة Fast recovery diode

تتألف البنية الداخلية لهذا النوع من وصلة P-N ومن أجل زيادة سرعة الإسترداد (الاستعادة)، يتم إحداث مراكز لإعادة الاتحاد (recombination) - أي اتحاد الإلكترون (سالبة) مع فجوة (hole) (موجبة) داخل وصلة PN وبالتالي اختفاء أي شكل من أشكال الشحنة - ضمن الوصلة PN. غير أن هذه المراكز تسبب زيادة في هبوط الجهد الأمامي.

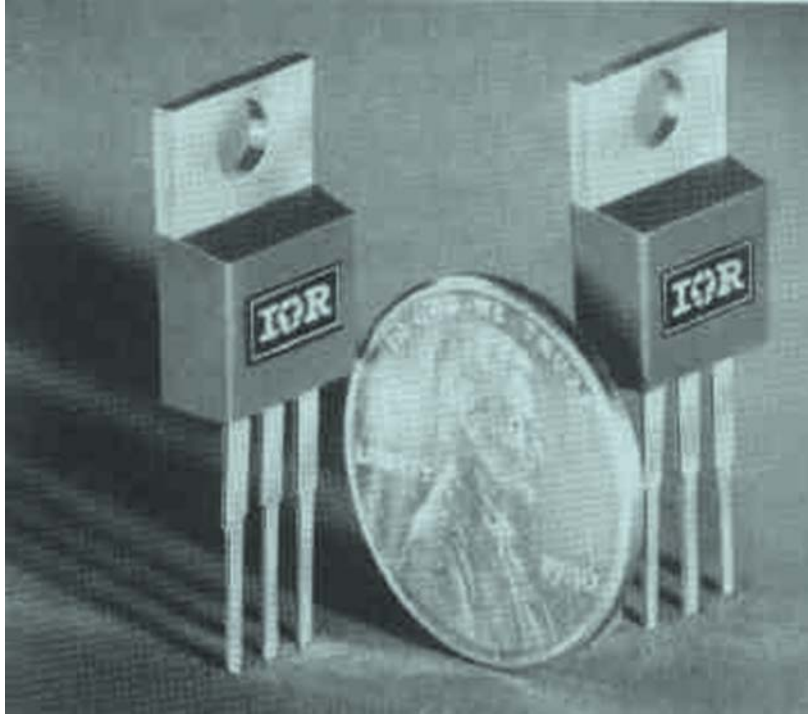
يعتبر هذا النوع غالي الثمن جدا بالمقارنة بدايود الأغراض العامة ويستخدم في الدوائر ذات الترددات العالية للفتح والقفل إذ يمكنه أن يستعيد حالته للتشغيل في زمن أقل من ٥ ميكروثانية. وهذا النوع متوافر بمقننات تصل إلى ثلاثة آلاف فولت وعدة مئات من الأمبير (قد تصل إلى ألف أمبير). ويوضح شكل ١٠ - ١ عدة أشكال من هذا النوع بمقننات مختلفة.



شكل ١ - ١٠ أشكال مختلفة لدايودات سريعة الاستعادة (من شركة بوركس Powerex)

### ١ - ٣ - ٣ دايود شوتكي Schottky diode

يحقق دايود شوتكي تبديلا سريعا وفقا لبنيته الداخلية الخاصة حيث يتم استبدال الوصلة P-N بمقوم شوتكي الذي يتميز بوجود منطقة مجردة صغيرة جدا، وبما أن الشحنة المخزونة فيه قليلة جدا، فإن هذا سيجعل مقوم شوتكي عنصرا سريعا جدا بالمقارنة مع الوصلة P-N، إلا أن سعة وصلة شوتكي أكبر من سعة الوصلة P-N ويمكن أن تحد من سرعة تبديله من التوصيل إلى الفصل والعكس. كما يتميز مقوم شوتكي بتيار تسرب عالٍ مما يحد من القيمة الاسمية لجهد الحجز (voltage blocking) ولذلك تستخدم مقومات شوتكي للعمل عند جهود أقل من ٢٠٠ فولت، وتيار قد يصل إلى ٣٠٠ أمبير، لذلك فهي ملائمة للتطبيقات ذات التيار العالي والجهود المنخفضة. ويوضح شكل ١ - ١١ دايود شوتكي بمقنن تيار ٣٠ أمبير.



شكل ١- ١١ دايود شوتكي ثنائي بمقنن تيار ٣٠ أمبير (من شركة إنترناشيونال ريكتيفير)

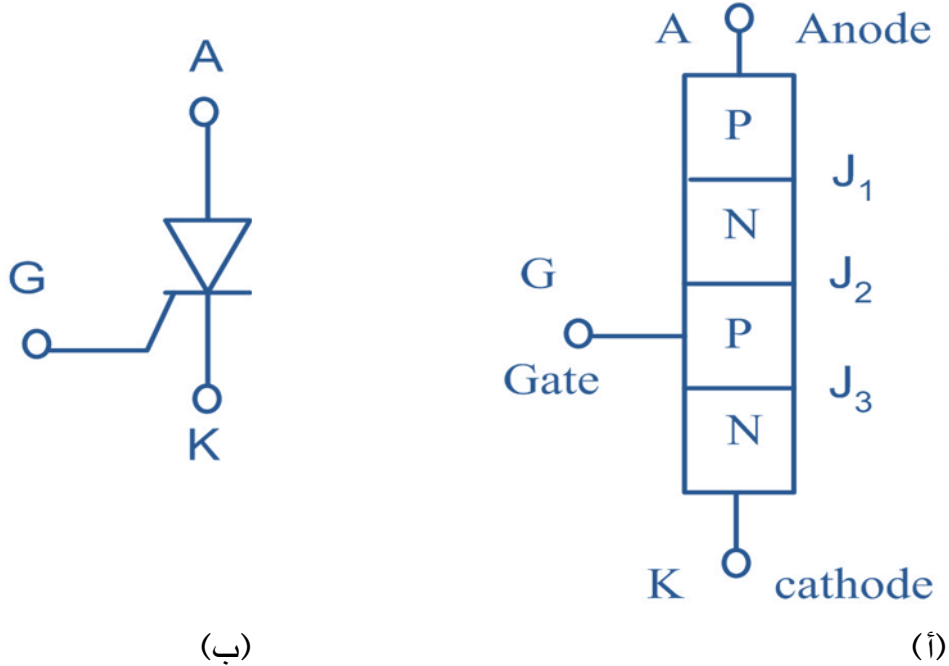
#### ١-٤ الثايرستور Thyristor

يعتبر الثايرستور أحد أهم عناصر إلكترونيات القدرة، إذ يستخدم بكثرة في العديد من دوائر إلكترونيات القدرة. ويمثل في الدوائر بمفتاح إما أن يوصل تيار أو يكون في حالة عدم توصيل. ويمكن اعتباره في هذه الحالة مفتاحاً مثالياً، كما يطلق عليه اسم الموحد السليكوني المحكوم Silicon Controlled Rectifier (SCR). وفي الواقع هناك بعض القيود والخصائص التي يجب أن تراعى عند التشغيل الفعلي في الدائرة.

#### ١-٤-١ تركيب الثايرستور وتشغيله Thyristor construction and operation

يتكون الثايرستور من أربع طبقات من نبائط أشباه الموصلات مرتبة على هيئة pnpn ومكونة ثلاث وصلات (Junctions) هي  $J_1, J_2, J_3$ ، كما هو مبين في شكل ١-١٢. وللثايرستور ثلاثة أطراف هي الأنود (A) والكاثود (K) والبوابة (G). والتي تتصل بالطبقة الموجبة (p) الداخلية ويوضح شكل ١-١٢ الرمز الإلكتروني للثايرستور والمستخدم في الدوائر.



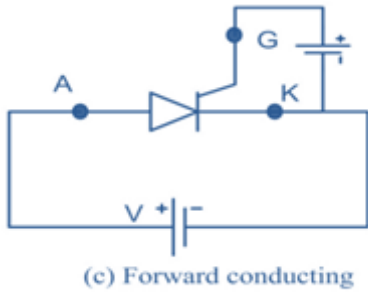


شكل ١ - ١٢ تركيب الثايرستور ورمزه الإلكتروني

عندما يكون جهد الأنود موجبا بالنسبة لجهد الكاثود، تصبح الوصلتان  $J_1, J_3$  في حالة انحياز أمامي (Forward bias)، أما الوصلة  $J_2$  فتكون في حالة انحياز عكسي (Reverse bias) وبذلك لا يمر تيار في الثايرستور باستثناء تيار ذي قيمة صغيرة جدا يسمى تيار التسرب (Leakage current). وفي هذه الحالة يقال إن الثايرستور معاق أماميا (Forward blocking)، شكل ١ - ١٣. وفي هذه الحالة لا يوصل الثايرستور طالما أن الجهد بين الأنود والكاثود أقل من جهد الانهيار الأمامي (وهذه قيمة خاصة بتصنيع الثايرستور)

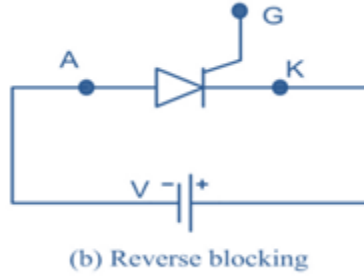
عندما يكون جهد الأنود سالبا بالنسبة لجهد الكاثود، تكون الوصلة  $J_2$  في حالة انحياز أمامي ولكن الوصلتين  $J_1, J_3$  تكونان في حالة انحياز عكسي. وبذلك يصبح الثايرستور في حالة إعاقة عكسية (Reverse blocking) ولا يمر تيار، سوى تيار صغير جدا يسمى تيار التسرب العكسي. ويوضح شكل ١ - ١٣ طريقة التوصيل هذه.

يمكن أن يوصل الثايرستور تيار أمامي إذا كان الجهد الأمامي  $V_{AK}$  أكبر من الصفر وأقل من جهد الانهيار الأمامي وتم تطبيق جهد موجب بين البوابة والكاثود ويقال إن الثايرستور في هذه الحالة قد انتقل من حالة الإعاقة الأمامية إلى التوصيل الأمامي. وتسمى هذه الحالة بحالة التوصيل الأمامي (Forward conducting) كما يبينها شكل ١ - ١٣ ج.



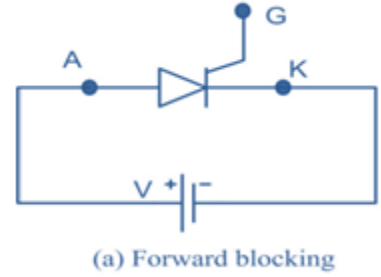
(c) Forward conducting

(ج)



(b) Reverse blocking

(ب)



(a) Forward blocking

(أ)

شكل ١- ١٣ حالات التشغيل للثايرستور

## ١- ٤- ٢ خواص الثايرستور Thyristor characteristics

تحدد خصائص الثايرستور الرئيسية بالعلاقة بين الجهد المسلط ( $V_{AK}$ ) عليه والتيار المار فيه ( $I_A$ ) في حالتي الانحياز الأمامي والانحياز العكسي. ويوضح شكل ١- ١٤ أ خصائص الثايرستور عندما يكون تيار البوابة صفراً. فعندما يكون الجهد المسلط موجباً (الأنود موجب بالنسبة للكاثود) يمر تيار صغير جداً يسمى تيار التسرب. وعند زيادة الجهد تدريجياً فإن التيار لا يظهر زيادة ملحوظة إلى أن يصل الجهد إلى الحد الذي تبدأ فيه انهيارات داخلية نتيجة تحرك الشحنات الموجبة والسالبة داخل الطبقات الأربع  $pnpn$ ، يزداد التيار بعد ذلك بسرعة، ويسمى هذا الجهد بجهد الانهيار الأمامي  $V_{Bo}$  ويسمى التيار  $I_{Bo}$ . ويصبح الثايرستور في حالة توصيل وتصبح الخواص مشابهة لخواص الدايمود المنحاز أمامياً مع هبوط الجهد في حدود ١ فولت. والحالة التي يستطيع الثايرستور فيها تحمل الجهد الأمامي دون أن يتحول إلى حالة توصيل تسمى بمنطقة الإعاقاة الأمامية.

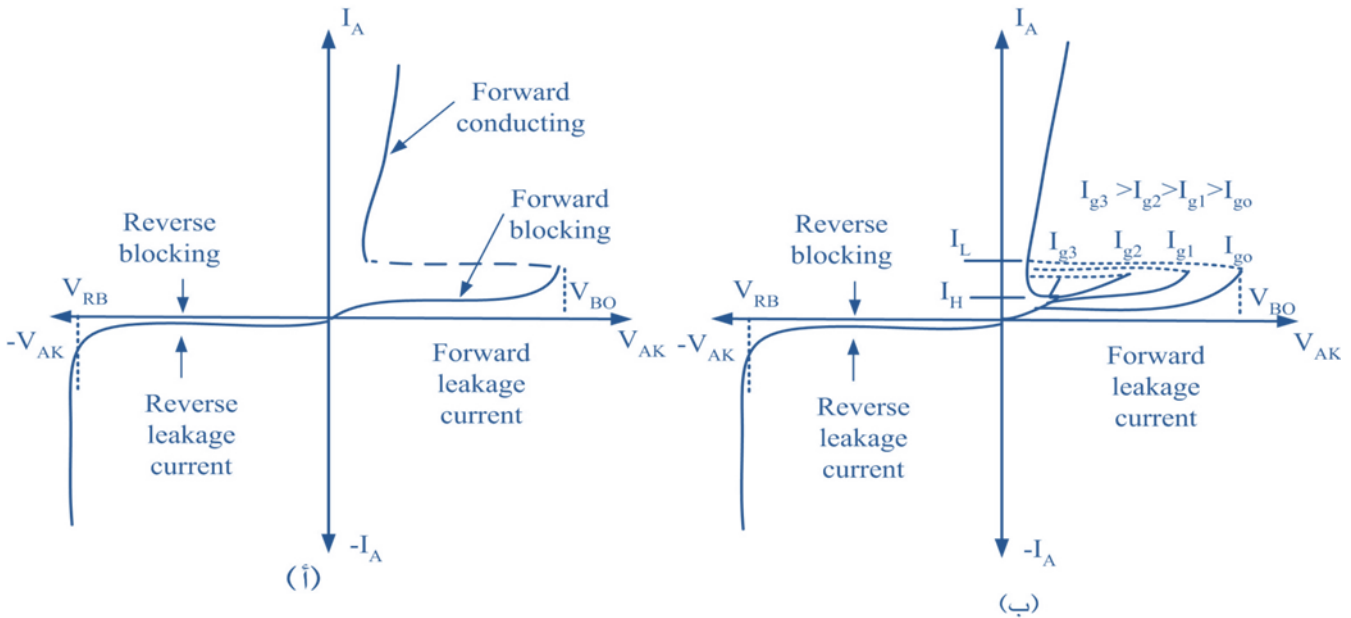
وعندما يكون الثايرستور في منطقة الإعاقاة الأمامية (أي وجود جهد على الأنود أعلى من الجهد على الكاثود بقيمة تقل عن جهد الانهيار الأمامي  $V_{Bo}$ )، فإنه يمكن إشعال الثايرستور وجعله في حالة توصيل باستخدام تيار البوابة  $I_g$  بقيمة مختلفة كما سنوضح لاحقاً.

عندما يصبح الثايرستور موصلًا فإن التيار المار يتحدد بالمقاومة الخارجية الموصلة بالدائرة. إذ بزيادة هذه المقاومة يقل التيار إلى أن يصل إلى حد أدنى يصبح الثايرستور بعده في منطقة الإعاقاة الأمامية ويسمى التيار عند هذا الحد التيار الماسك ( $I_H$  holding current).

وعند عكس الجهد المسلط على الثايرستور تصبح الخواص مشابهة للدايمود المنحاز عكسياً. وبزيادة الجهد العكسي يبقى التيار قليلاً حتى جهد الانهيار العكسي  $V_{BR}$  حيث يزداد التيار بسرعة كبيرة

وبشكل حاد مع الجهد. وتسمى المنطقة التي يستطيع الثايرستور فيها تحمل الجهد العكسي دون حدوث انهيار بمنطقة الإعاقة العكسية.

بتوصيل جهد موجب بين البوابة والكاثود يمر تيار موجب في البوابة وتصبح خصائص الثايرستور كما موضحة في شكل ١٤ - ١، عند قيم مختلفة لتيار البوابة يمكن ملاحظة أن الزيادة في تيار البوابة تساعد على إشعال الثايرستور عند جهد أقل ويسمى جهد التوصيل الأمامي. ولو زاد تيار البوابة بدرجة كافية لأصبحت الخصائص الأمامية مشابهة لخصائص الدايمود إذ تختفي في هذه الحالة منطقة الإعاقة الأمامية.



شكل ١٤ - ١ خواص الثايرستور

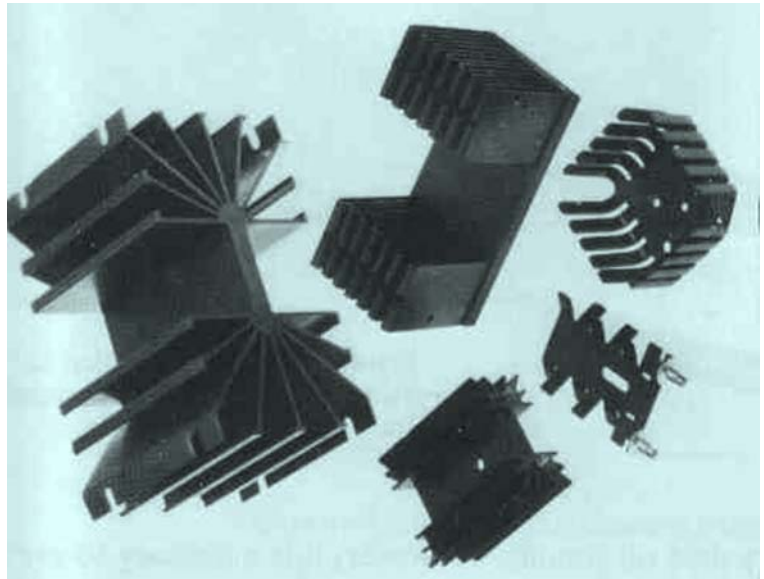
من خصائص البوابة كذلك إمكانية إشعال الثايرستور وجعله في حالة توصيل حتى ولو كان الجهد الأمامي أقل من جهد الانهيار الأمامي  $V_{Bo}$  ولكن بشرط أن يكون مصدر البوابة كافياً لإنتاج تيار بوابة كافٍ لإشعال الثايرستور لتحقيق أغراض التحكم بإشعال الثايرستور عند قيم محددة من الجهد الأمامي، وهذه هي الطريقة المعتادة لإشعال الثايرستور. ويلاحظ كذلك أن التغيير في تيار البوابة ليس له أي تأثير طالما كان الثايرستور في حالة توصيل (أي أن وظيفة تيار البوابة هي إشعال الثايرستور عند جهد أمامي معين ولا يكون له أي تأثير بعد توصيل الثايرستور)، لذا يكفي أن يمر تيار البوابة فقط في المدة التي يتحول الثايرستور فيها إلى حالة التوصيل ويمكن إزالته بعدها. وتستعمل بصورة عامة تيارات نبضية لإشعال الثايرستور. وكما ذكر سابقاً من أن تيار الأنود للثايرستور يتحدد بالمقاومة الخارجية الموصلة في

الدائرة فإن كانت هذه المقاومة كبيرة فقد لا يكفي تيار الأنود الابتدائي لإبقاء الثايرستور في حالة التشغيل ويسمى هذا التيار بتيار التعشيق  $I_L$  (Latching current). ويعرف بأنه أقل قيمة لتيار الأنود اللازمة لإبقاء الثايرستور في حالة توصيل بعد الإشعال وإزالة تيار البوابة. ويعد تيار التعشيق هذا أكبر من التيار الماسك  $I_H$ .

### ١- ٤- ٣ طرق إشعال الثايرستور Thyristor firing

كما عرفنا فإن الثايرستور يصبح موصلاً إذا زاد تيار الأنود عن تيار التعشيق  $I_L$  في حالة الانحياز الأمامي، ويمكن أن يتم ذلك عن طريق عدة طرق. وتشمل الطرق العملية المستخدمة وكذلك الطرق غير المعتادة وغير المرغوبة التي يجب تجنبها والتخلص منها. إن دراسة طرق الإشعال مفيدة عند تصميم دوائر الثايرستور في اتخاذ التحفظات اللازمة لمنع حدوث الإشعال في غير توقيته.

- **الإشعال بالحرارة:** إن الزيادة في درجة حرارة رقيقة القرص السيليكوني تؤدي إلى زيادة في معدل تولد حاملات الشحنات، فإذا كانت هذه الزيادة عالية عن حد معين فإنها يمكن أن تؤدي إلى تشغيل الثايرستور. وعادة هذا التشغيل غير مرغوب فيه لذلك يجب تجنبه وذلك باستخدام وسيلة لإزالة الحرارة الزائدة المتولدة، حيث يمكن أن تتولد هذه الحرارة نتيجة لزيادة التيار. ويمكن استخدام وسيلة لتبديد الحرارة مثل تثبيت الثايرستور على قطعة من المعدن تعمل على خفض الحرارة تسمى Heat sink، كما في شكل ١- ١٥.



شكل ١- ١٥ أشكال مختلفة لخافضات حرارة الثايرستور Heat sinks

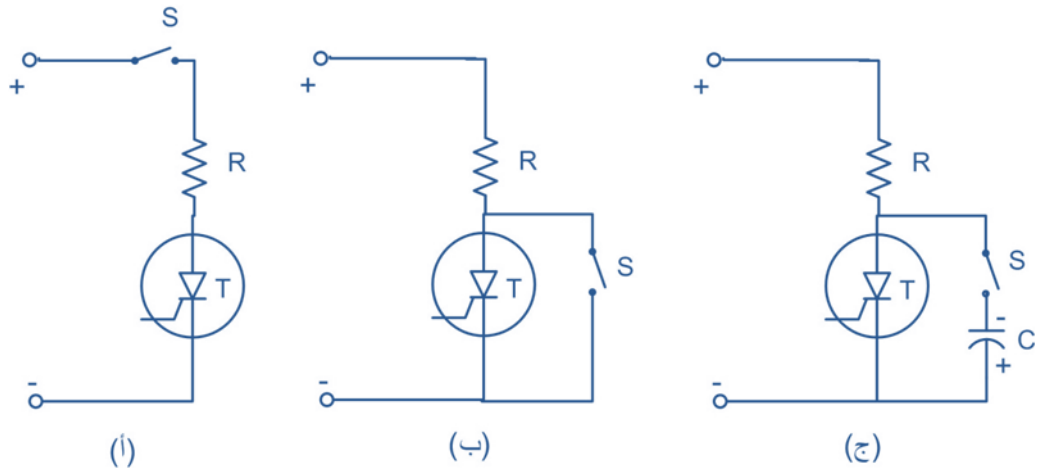
- **الإشعال بالضوء:** لو سلطت حزمة ضوئية على الوصلة  $J_2$  لتولدت إلكترونيات وفجوات في رقيقة القرص السيليكوني، وتتولد حاملات الشحنات وتصبح الوصلة  $J_2$  في حالة توصيل ويتم إشعال الثايرستور بنفس الأسلوب الحراري. وبناء على تلك الفكرة تم تصنيع ثايرستور يعتمد إشعاله وتشغيله على الضوء ويسمى بالمقوم السيليكوني المحكوم المثار بالضوء. (Light activated silicon controlled rectifier LASCR).
- **الإشعال بالجهد الزائد:** عرفنا أنه إذا زاد الجهد الأمامي عن جهد الانهيار الأمامي  $V_{B0}$  فإن تيار التسرب للثايرستور (Leakage current) يكون كافياً لتحويل الثايرستور إلى حالة التوصيل الأمامي. وهذه الطريقة للإشعال تدمر الثايرستور، لذلك يجب تجنبها ولا يفضل استخدامها.
- **الإشعال بمعدل الجهد المسلط (dv/dt):** من المفترض أن الجهد الأمامي المسلط يزداد بالتدرج. ولو سمح لهذا الجهد بالزيادة المفاجئة فقد تؤدي إلى إشعال الثايرستور من دون تسليط إشارة إلى البوابة أو زيادة الجهد الأمامي أكثر من مستوى الانهيار. أن هذا النوع غير المرغوب من الإشعال يمكن تجنبه بتحديد معدل تغير الجهد الأمامي (dv/dt). وتتراوح قيم التحديد هذه في الثايرستور التقليدي بين ٢٠ إلى ٢٠٠ فولت لكل مايكروثانية.
- **الإشعال بتيار البوابة:** إذا سلطت إشارة موجبة على البوابة بتوصيل مصدر بين البوابة والكاثود فإن التيار المار بدائرة البوابة يؤدي إلى مرور فجوات من البوابة إلى الطبقة  $P_2$  فتزيد حاملات الشحنة الموجودة وتصبح الوصلة  $J_2$  في حالة توصيل مما يساعد في إشعال الثايرستور. وإن طريقة التشغيل بالبوابة هذه هي الطريقة الاعتيادية والشائعة في تشغيل الثايرستور، وعادة تكون الإشارة المسلطة في شكل نبضة تستغرق زمناً معيناً كافياً لتشغيل الثايرستور. وإذا تم إشعال وتوصيل الثايرستور فإنه يستمر مشتعلاً كذلك ولا داعي لإبقاء تيار البوابة، وهذه الطريقة يتم بها التحكم في لحظة إشعال الثايرستور حسب متطلبات شروط التشغيل.

#### ١-٤-٤ طرق إيقاف الثايرستور (الإخماد) Methods of thyristor turn-off

عندما يكون الثايرستور في حالة توصيل فإنه يحتوي على عدد كبير من حاملات الشحنة في طبقاته الأربع، وليس للبوابة أي سيطرة أو تأثير على الثايرستور وهو في هذه الحالة. ولإطفاء الثايرستور يجب أن تقل حاملات الشحنة في الوصلات إلى مستوى أقل من تيار التسرب. أو بتعبير آخر يجب أن يقل تيار الثايرستور إلى قيمة أقل من تيار الإمساك  $I_H$  لمدة تكفي لتحويله إلى عدم التوصيل. إن جعل الثايرستور في حالة عدم توصيل ليست صعبة في دوائر التيار المتردد حيث ينعكس الجهد كل نصف دورة. أما في دوائر

التيار المستمر حيث يمر التيار باتجاه واحد يتطلب الأمر استعمال دائرة إضافية لإخماد وإيقاف توصيل (فصل) الثايرستور، كما يوجد نوع خاص من الثايرستور يتم إخماده عن طريق البوابة ذاتها.

- **الإخماد الطبيعي**: يمكن تقليل تيار الثايرستور إلى الصفر بفتح مفتاح موصل على التوالي مع الثايرستور (شكل ١ - ١٦ أ) أو بجعل مسار تحويلي للتيار عن طريق غلق مفتاح موصل على التوازي مع الثايرستور (شكل ١ - ١٦ ب)، وتجب إعادة المفتاح إلى حالته الأولى في كلتا الحالتين بعد إخماد الثايرستور إلا أنه تتولد  $dv/dt$  عالية عبر الثايرستور مما قد يتسبب معها إعادة تشغيل الثايرستور.



شكل ١ - ١٦ طرق الإخماد للثايرستور

- **الإخماد الإجباري (القسري)**: في هذه الطريقة يسلط جهد عكسي عبر الثايرستور فيجبر التيار على الهبوط إلى الصفر بل ويمر بالاتجاه العكسي لمدة قصيرة قبل أن يستعيد الثايرستور قابليته للتعويق الأمامي. ويوضح الشكل ١ - ١٦ ج دائرة مبسطة لهذا النوع من الإخماد، فعند غلق المفتاح S يوصل المكثف المشحون مسبقا بالقطبية المبينة عبر الثايرستور، فيصبح منحازا عكسيا ويتحول إلى حالة عدم التوصيل. أن هذا النوع من الإخماد كثير الإستعمال في دوائر الثايرستور.

تتبع دوائر التيار المتردد التي ينعكس فيها جهد الخط ذي الإخماد القسري ويسمى في هذه الحالة بالإخماد الطوري (Line commutated).

#### ١ - ٤ - ٥ حماية الثايرستور Thyristor protection

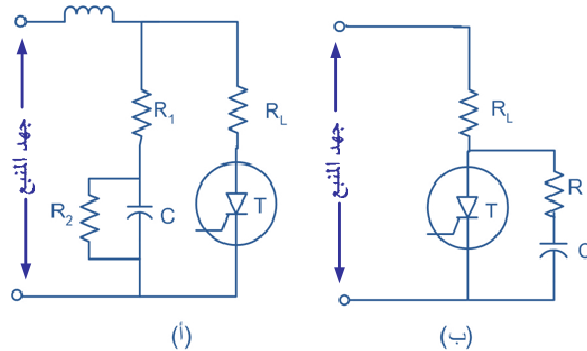
تميل درجة الحرارة المتولدة في وصلات الثايرستور إلى الارتفاع عند زيادة الجهد أو التيار وذلك بسبب صغر السعة الحرارية له. وإن استعمال طريقة للتخلص من درجة الحرارة الزائدة يحسن نوعا ما من سعته الحرارية، ولكن ليس بالدرجة الكافية للتغلب على كل الاحتمالات. ومن أجل تشغيل جيد للثايرستور

يجب عدم تعدى مقنناته (القيم التي تم تصميمه ليعمل عندها بأمان مثل قيمة الجهد والتيار ودرجة الحرارة... الخ). وهذا ما يمكن تحقيقه باختيار ثايرستور ذي مقننات أعلى من مقننات الدائرة وذلك لكي يتحمل التيارات الزائدة والجهود العابرة. أيضا يمكن استخدام طرق حماية إضافية لضمان الحفاظ على تيارات وجهود الثايرستور ضمن الحدود الآمنة.

- **الحماية ضد الجهد الزائد:** إن تسليط جهد زائد على الثايرستور في الاتجاه العكسي قد يسبب زيادة كبيرة في التيار العكسي الذي قد يتلف الثايرستور. وفي الاتجاه الأمامي يمكن أن يشعل الثايرستور إما بزيادة الجهد المسلط بأكثر من جهد الانهيار أو نتيجة لارتفاع الجهد المسلط في فترة زمنية محددة أي ارتفاع  $dv/dt$ ، وعموما فإن أيًا من الحالتين يسبب تشغيلاً غير مرغوب فيه للثايرستور مما يسبب خطراً له وللحمل المتصل معه على السواء.

قد يحدث الجهد الزائد ضمن الدائرة، وكذلك خارجها عن طريق الحالات العابرة التي تحدث في خط المصدر ويسببها الأعطاب والصواعق وعمليات الفتح والغلق. وتعد إمكانية التنبؤ بهذه الحالات صعبة ولكن يمكن الحيطة منها بأخذ عامل أمان عند التصميم.

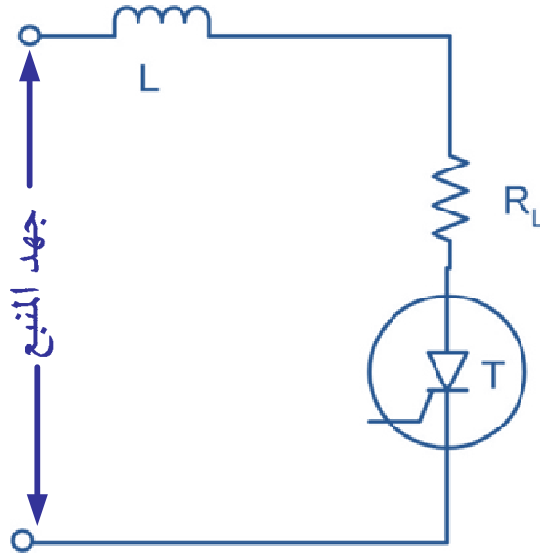
تصمم أنظمة الحماية لامتناسص الطاقة الناجمة عن الجهود الزائدة والتي تسبب تلف للثايرستور أو تترك عمله. وتبدد هذه الطاقة في مقاومات أو تستعمل لشحن مكثفات موضوعة بصورة مناسبة في الدائرة. ويوضح شكل ١٧ - ١ استعمال دائرة حماية من الجهود العابرة باستخدام دائرة RC ناحية الدخل. ويعتمد حجم المكثف على الطاقة المطلوب امتصاصها وعلى قيمة الجهد العابر المتوقع. وتستخدم المقاومة  $R_1$  لإخماد التذبذبات الناتجة من دائرة الرنين المشكلة من المكثف وأي ملف موجود في الدائرة. أما المقاومة  $R_2$  فتستخدم في تفريغ المكثف. والدائرة المستخدمة تقلل أيضا من معدل ارتفاع الجهد  $dv/dt$  المسلطة على الثايرستور. هذا وتجب حماية الثايرستور كلا على حدة ضد  $dv/dt$  العالية والجهود الزائدة وخصوصا تلك الناتجة عن فتح وغلق الثايرستور. ويستخدم لذلك الدائرة الموضحة في شكل ١٧ - ١ ب.



شكل ١٧ - ١ طرق الحماية من الجهد الزائد ومن خطر  $dv/dt$  العالية

- **الحماية ضد التيار الزائد:** يسبب التيار الزائد ارتفاع درجة حرارة الوصلات للثايرستور بشدة وقد يسبب الارتفاع الحاد في التيار تسخيناً زائداً وتلفاً لحظياً. في مثل هذه الحالة يجب فصل الدائرة مباشرة. وعند تعرض الثايرستور لأحمال زائدة أقل شدة ولكن بصورة متكررة تحصل زيادة مطردة في درجة الحرارة ويؤدي ذلك إلى تغير تدريجي لخصائص الثايرستور وفي النهاية تلفه. يمكن قطع النوع الأول من التيارات الزائدة باستخدام قواطع سريعة والتي يجب أن تنصهر قبل تلف الثايرستور. أما النوع الثاني فيمكن استعمال قواطع دورة أبطأ نسبياً.

أما حماية الثايرستور ضد المعدل العالي لارتفاع التيار  $di/dt$  فتتم عادة بتوصيل محاثة (ملف) على التوالي معه، كما في شكل ١ - ١٨.



شكل ١ - ١٨ حماية الثايرستور ضد  $di/dt$

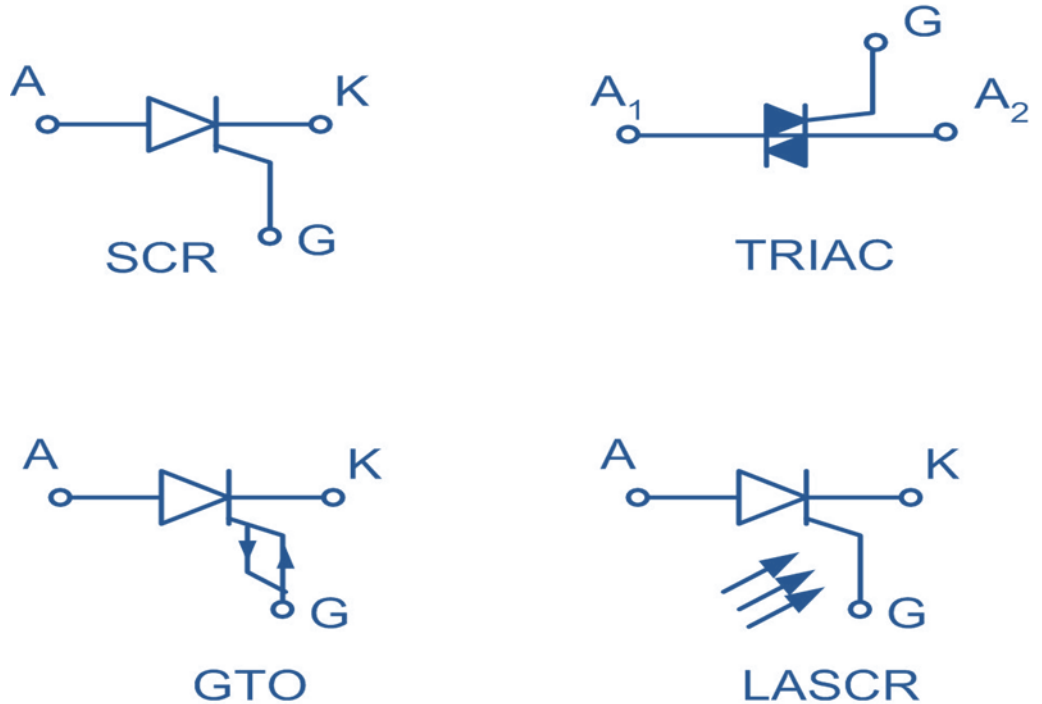
#### ١ - ٤ - ٦ أنواع الثايرستور Thyristor types

يوجد عدة أنواع من الثايرستور تتفق في أن لكل منها ثلاثة أطراف وتختلف في كيفية تحويلها من حالة التوصيل إلى حالة عدم التوصيل. وكلها توصل التيار في اتجاه واحد فيما عدا الثايرستور المزدوج والذي يسمى الترياك TRIAC فإنه يوصل تياراً في كلا الاتجاهين. وتسمى الثلاثة أطراف بالأنود والكاثود والبوابة فيما عدا الترياك فإن له أنودان وبوابة. وعادة يمكن تصنيف الأنواع الشائعة للثايرستور حسب التركيب وطريقة التشغيل إلى الأنواع التالية:

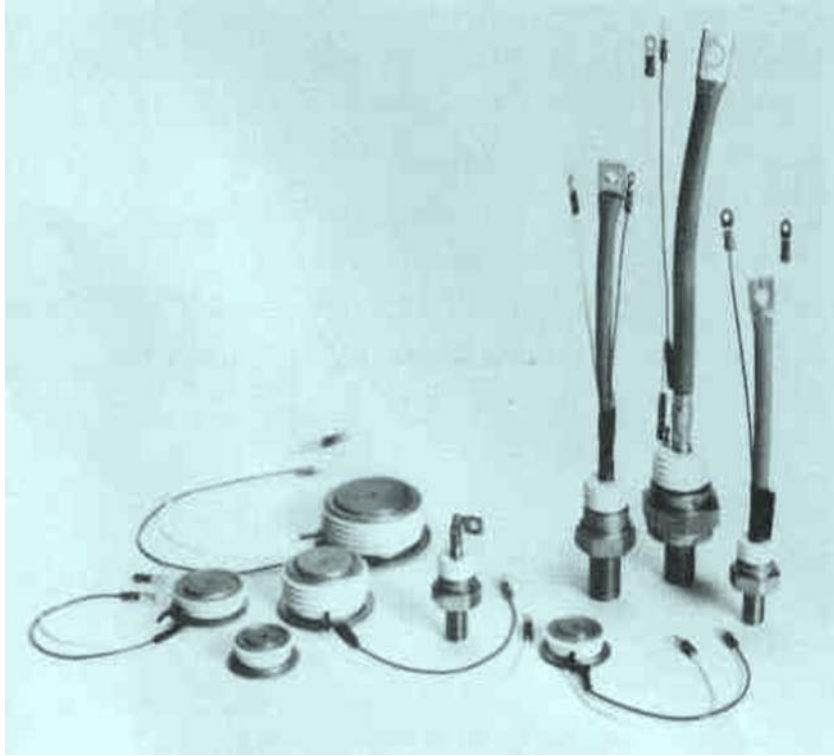


- |   |                                       |
|---|---------------------------------------|
| 1. Phase controlled thyristor(SCR)                      | ١. الثايرستور العادي                  |
| 2. Fast switching thyristor (SCR)                       | ٢. الثايرستور سريع الفتح والغلق       |
| 3. Gate-turn-off thyristor (GTO)                        | ٣. الثايرستور ذي بوابة فتح وبوابة غلق |
| 4. Bidirectional triode thyristor (TRIAC)               | ٤. الثايرستور المزدوج                 |
| 5. Light activated silicon-controlled rectifier (LASCR) | ٥. الثايرستور الذي يتم إشعاله بالضوء  |

تتشابه الأنواع المختلفة للثايرستور في الخواص الإستاتيكية ولكنها تختلف في الرمز والمسمى، وأشهر الأنواع وأكثرها شيوعاً هو الموحد السيليكوني المحكوم (SCR) وهو الذي يحمل اسم ثايرستور، ويوضح شكل ١ - ١٩ رموز بعض الأنواع السابق ذكرها. كما يوضح شكل ١ - ٢٠ أحجام وأشكال مختلفة للثايرستور.



شكل ١ - ١٩ بعض أنواع الثايرستور



شكل ١- ٢٠ أشكال وأحجام مختلفة للثايرستور (من شركة بوركس Powerex)

تقوم الشركات المنتجة بإعداد نشرة بيانات خاصة (Data sheet) لكل منتج يحدد فيها الشكل الخارجي والأطراف والأبعاد والمقننات اللازمة للتشغيل وكذلك الخواص الحرارية والكهربائية. ولكي يمكن استخدام أي نوع استخداما سليما يجب الحصول على نشرة البيانات الخاصة به. ويتوافر الثايرستور بمقننات تصل إلى خمسة آلاف فولت وأربعة آلاف أمبير، وتقل هذه المقننات كلما زادت إمكانيات الثايرستور في التحكم. أما الترياك فيتوفر بمقننات أقل بكثير.

## ١- ٥ ترانزستور القدرة Power Transistor

يستخدم الترانزستور بكثرة الآن في كثير من تطبيقات إلكترونيات القدرة حيث يمكن أن يصبح بديلاً للثايرستور لما يتميز به من مقدرته على الفصل والتوصيل من خلال تيار القاعدة وذلك على العكس من الثايرستور الذي يحتاج إلى دائرة مساعدة لكي يفصل التيار. ومع التطور التكنولوجي في صناعة أشباه الموصلات، تم تصنيع الترانزستور بمقننات عالية للجهد والتيار وبذلك أصبح منافساً قوياً للثايرستور الذي تتميز بهذه الخاصية. وفي معظم تطبيقات الترانزستور في دوائر إلكترونيات القدرة فإنه يستخدم كمفتاح للتوصيل والفصل. ويوجد ثلاثة أنواع رئيسية للترانزستور في دوائر إلكترونيات القدرة وهي:

١- الترانزستور ثنائي القطبية (Bipolar Junction Transistor) BJT

٢- ترانزستور تأثير المجال ذو البوابة المعزولة

(Metal-oxide-semiconductor filed effect transistor) MOSFET

٣- الترانزستور ثنائي القطبية ذو البوابة المعزولة

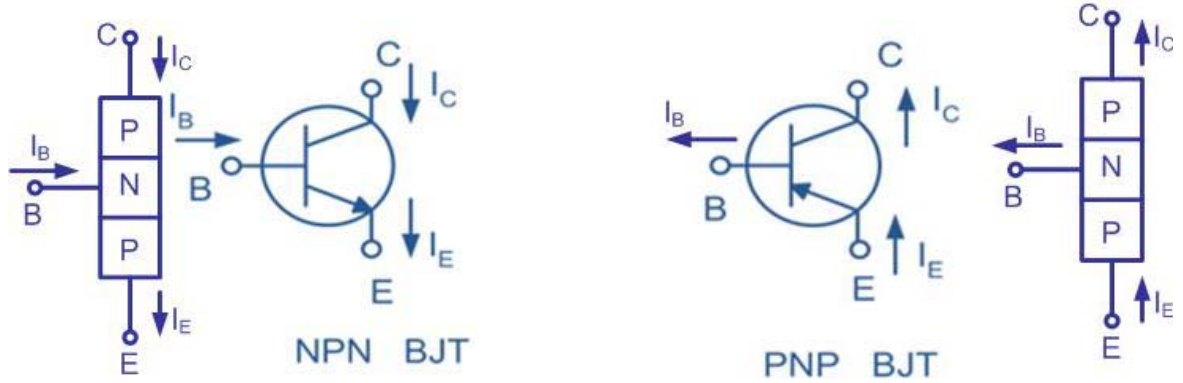
(Insulated Gate Bipolar Junction Transistor) IGBT

### ١- ٥-١ الترانزستور ثنائي القطبية BJT

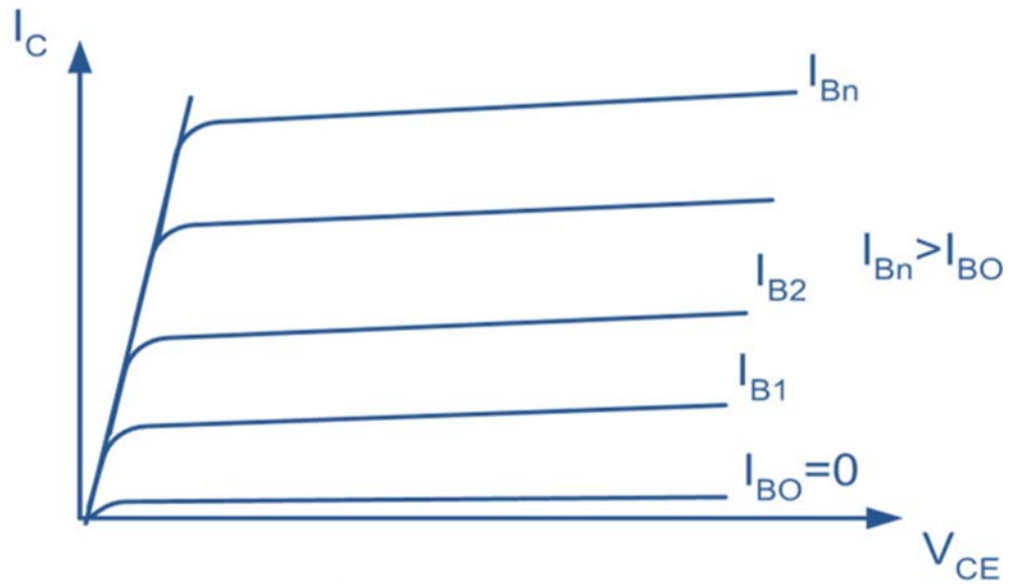
الترانزستور ثنائي القطبية يتكون من ثلاث طبقات من السليكون شبه الموصل اثنان من النوع الموجب P وواحدة من النوع السالب N أو العكس اثنان من النوع السالب وواحدة من النوع الموجب وله ثلاثة أطراف - القاعدة (base) والمجمع (collector) والمشع (emitter) وكما سبق طبقاً لتكوين الترانزستور نجد أنه نوعان ، نوع ذو قاعدة موجبة (NPN) والآخر ذو قاعدة سالبة (PNP) (شكل ١- ٢١)، ولكي يعمل كمفتاح يجب أن يكون تيار القاعدة كافياً لكي يضع الترانزستور في منطقة التشبع (saturation) ، مما يؤدي لتشكيل هبوط جهد أمامي منخفض يمكن العنصر من العمل كمفتاح، وعادة يكون هذا الجهد في حدود فولت واحد. وفي هذه الحالة فإن تيار المجمع لا يعتمد على تيار القاعدة بل يعتمد على مكونات الدائرة الخارجية. ونظراً لاحتياج الترانزستور إلى تيار قاعدة عالٍ ومستمر على مدى فترة التوصيل فإن القدرة المفقودة به كبيرة، هذا بالإضافة إلى مفقودات الفصل والتوصيل والتي قد تؤدي إلى احتراق الترانزستور إذا لم يتم بسرعة عالية.

يعتبر الترانزستور BJT الأقل كلفة من بين الترانزستورات الثلاثة ويتميز بتمرير تيارات ذات كثافة عالية تفوق كثافة التيارات التي تمررها MOSFET إلا أنها أقل من كثافة التيارات التي يمررها IGBT،

ويغيب هذا النوع أن سرعة التبديل (الانتقال من التوصيل إلى الفصل) بطيئة نسبياً، لذلك لا يستعمل بشكل واسع كعنصر تبديل، وخصوصاً عند الترددات التي تتجاوز ١٠ كيلوهرتز. ويتوافر هذا النوع من الترانزستور بمقننات تصل إلى مئات الأمبير وتصل إلى ألف فولت، ويمكنه التعامل مع قدرات تقدر بعشرات الكيلووات. ويوضح شكل ١ - ٢١ ب منحني الخواص الاستاتيكية.



(أ) أنواع الترانزستور ثنائي القطبية

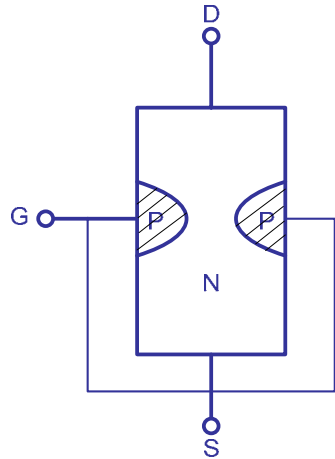


(ب) خواص الترانزستور ثنائي القطبية

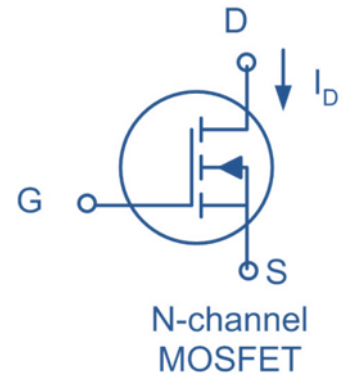
شكل ١ - ٢١ تركيب وخواص الترانزستور ثنائي القطبية

## ١- ٥- ٢ ترانزستور تأثير المجال ذو البوابة المعزولة (موسفيت) MOSFET

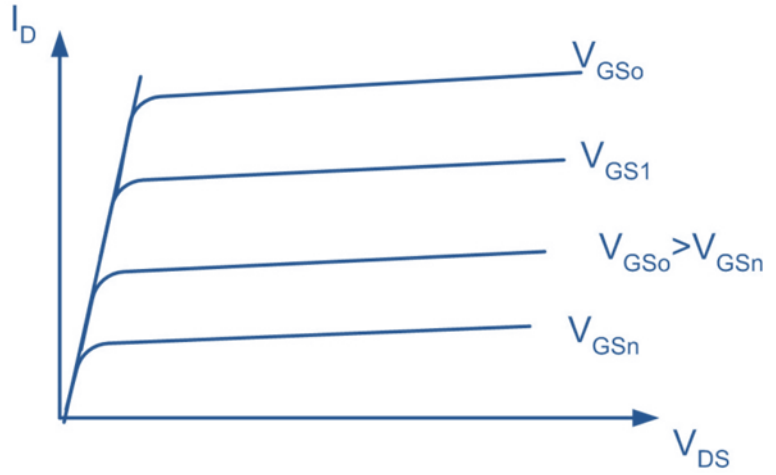
يتكون من ثلاث طبقات من النوع الموجب والسالب يتم تركيبها بشكل خاص وله أيضا ثلاثة أطراف، منبع (source) ويرمز له بالحرف (S) ومصرف (drain) ويرمز له بالحرف (D) وبوابة (gate) ويرمز له بالحرف (G)، ونظرا لأنه يعمل بتأثير المجال الكهربائي (وذلك بتسليط جهد ملائم بين البوابة والمصدر) فإن القدرة المفقودة في دائرة البوابة ضئيلة جدا. وينقسم إلى نوعين، النوع السالب N-channel والنوع الموجب P-channel. يتميز ترانزستور القدرة MOSFET بأنه عنصر ذو ناقلية تحويلية (Transconductance) وذو حوامل أكثرية (majority carrier) وهذا ما يجعله يتميز بميزتين هامتين، إحداهما أنه يحتاج لتيار تشغيل منخفض، والأخرى سرعة التبديل (التغيير من حالة التوصيل إلى حالة الفصل أو العكس) العالية. ولذلك فهو يستخدم في الدوائر التي تحتاج إلى سرعات عالية للتوصيل والفصل والتي تصل إلى ١٠٠ كيلوهرتز، وهو مرتفع الثمن ويتوافر ضمن مجال واسع من الجهود (٢٠ حتى ١٠٠ فولت) والتيارات (١٠٠ أمبير). ويوضح شكل ١- ٢٢ الرمز والتركيب ومنحنى الخواص الإستاتيكية لترانزستور MOSFET من النوع N-channel.



التركيب



الرمز

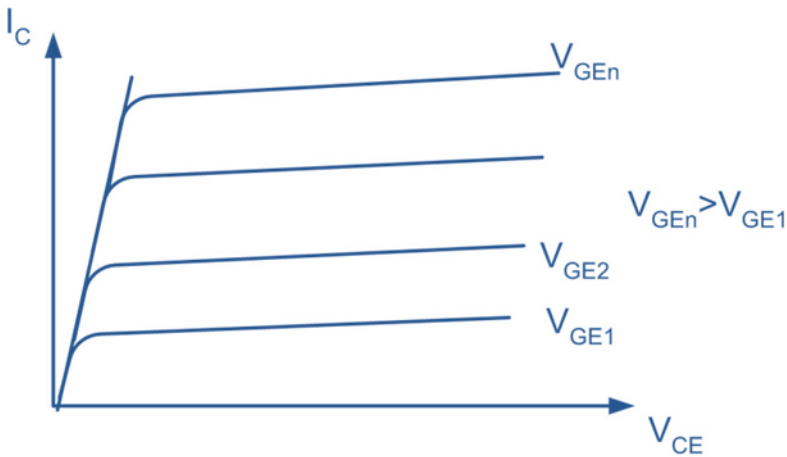


خواص الموسفت

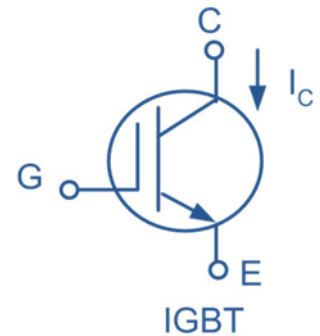
شكل ١- ٢٢ تركيب وخواص الموسفت MOSFET من نوع N-channel

### ١- ٥- ٣ الترانزستور ثنائي القطبية ذو البوابة المعزولة IGBT

يقدم ترانزستور IGBT أداءً مشابهاً لترانزستور BJT ويتم تشغيله بشكل مشابه لترانزستور MOSFET. ويمتاز بأنه يتم الحصول على زيادة في كثافة التيار والتي تفوق كثافة التيار في ترانزستور BJT. ويمتاز أيضاً بأن سرعة تبديله (الفصل والتوصيل) أسرع من BJT ولكن مازالت أقل من MOSFET حيث تصل إلى ٤٠ كيلوهرتز. ويتوافر هذا النوع بمقننات تصل إلى ١٦٠٠ فولت للجهد و ١٠٠٠ أمبير للتيار. وله ثلاثة أطراف، مجمع (collector) ومشع (emitter) و بوابة (gate). ويوضح شكل ١- ٢٣ الرمز ومنحنى الخواص الإستاتيكية لترانزستور IGBT. ويستخدم هذا النوع بكثرة في دوائر التحكم في المحركات الكهربائية.



خواص الترانزستور IGBT



الرمز

شكل ١- ٢٣ الترانزستور IGBT

### أسئلة للمراجعة على الوحدة الأولى

- ١- ماذا يقصد بإلكترونيات القدرة؟
- ٢- اذكر أربعة مجالات لاستخدامات إلكترونيات القدرة.
- ٣- ماذا يقصد بمغير القدرة؟ اذكر مثالا لذلك.
- ٤- ما هي أنواع مغيرات القدرة؟
- ٥- اذكر أنواع عناصر إلكترونيات القدرة
- ٦- ما هي الأنواع المختلفة لدايود القدرة؟
- ٧- ما هي الأنواع المختلفة للثايرستور؟
- ٨- ما الشروط اللازم توافرها لكي يوصل الثايرستور تياراً؟
- ٩- اذكر الطرق المختلفة لإشعال الثايرستور
- ١٠- كيف يتم إطفاء ثايرستور موصل تيار؟
- ١١- ارسم دوائر حماية الثايرستور ضد زيادة الجهد والتيار؟
- ١٢- ما هو الفرق بين ترانزستور القدرة والثايرستور من حيث الإشعال والإطفاء؟
- ١٣- ارسم الخواص الإستاتيكية لكل من الدايدود، الموحد السليكوني المحكوم، ترانزستور IGBT، الترياك.
- ١٤- ما هي الفروق بين الترانزستور ثنائي القطبية وترانزستور IGBT

# إلكترونيات القدرة

دوائر الموحدات غير المحكومة



**الجدارة:** دراسة دوائر التوحيد أحادية الوجه وثلاثية الأوجه غير المحكومة وذلك مع حمل مادي. أيضا دراسة تأثير دوائر التعيم والتقية على الجهد الخارج من دوائر التوحيد. وكذلك أهم التطبيقات لتلك الدوائر في المجال الصناعي.

**الأهداف:** عندما تكتمل هذه الوحدة يكون لدى المتدرب القدرة على:

١. التعرف على أنواع دوائر التوحيد غير المحكومة.
٢. دراسة أداء دوائر التوحيد.
٣. دراسة تأثير دوائر التعيم والتقية على الجهد الخارج.
٤. أهم التطبيقات لدوائر التوحيد.
٥. تشخيص الأعطال لدوائر الموحدات.

**الوقت المتوقع للتدريب:** ٦ ساعات.

**الوسائل المساعدة:** لا توجد.

**متطلبات الجدارة:** مقرر الدوائر الكهربائية والقياسات والوحدة الأولى من هذا المقرر.

## الوحدة الثانية : دوائر الموحدات غير المحكومة Uncontrolled Rectifier Circuits

تسمى مغيرات القدرة التي تحول التيار المتردد إلى تيار مستمر بالموحدات (أو المقومات)، والموحدات التي تستخدم دايود القدرة يطلق عليها الموحدات غير المحكومة وذلك لأنها تعطي جهد خرج مستمر وثابت القيمة طالما كانت قيمة جهد الدخل (الجهد المتردد) ثابتة.

يعتبر الدايدود عنصر ملائم لدوائر التوحيد غير المحكومة بسبب خاصية التوصيل في اتجاه واحد، وتصنف الدوائر على أساس:

١- عدد الأوجه: وجه واحد أو ثلاثة أوجه.

٢- شكل موجة الخرج: نصف موجة، أو موجة كاملة.

سنستعرض بعض دوائر الموحدات مع افتراض أن الدايدود له خواص مثالية، ويعرف الدايدود المثالي بأن مقاومته للتيار في الاتجاه الأمامي تساوي الصفر بينما مقاومته للتيار في الاتجاه العكسي لانهائية، كما أنه يوصل تياراً إذا كان فرق الجهد بين الأنود والكاثود موجياً (أي أن جهد الأنود أعلى من جهد الكاثود)، وفي حالة التوصيل يكون فرق الجهد على طرفيه مساوياً للصفر. وهذا الافتراض مقبول في دوائر إلكترونيات القدرة حيث جهود وتيارات الدائرة كبيرة على عكس دوائر الإلكترونيات الدقيقة حيث جهود وتيارات الدائرة صغيرة. وبذلك يمكن إهمال الفقد في الجهد على الدايدود، والذي عادة لا يتعدى افولت، مقارنة بجهد الدائرة والذي يقدر بعشرات الفولتات.

### ٢- ١ دوائر التوحيد أحادية الوجه Single-phase rectifier circuits

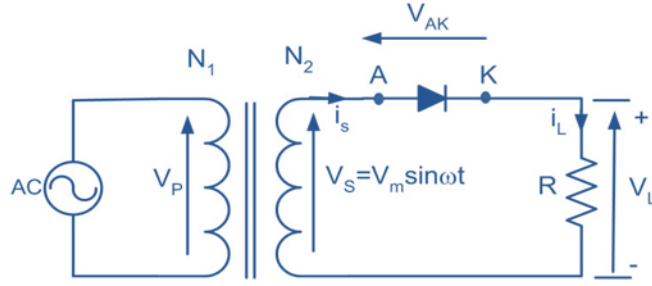
تصنف دوائر التوحيد أحادية الوجه من حيث شكل موجة الخرج إلى: دوائر توحيد نصف موجة، ودوائر توحيد موجة كاملة. ويوجد شكلان لدوائر توحيد الموجة الكاملة، وهما الموحد ذو نقطة المنتصف (Centre-tap rectifier) وموحد القنطرة (Bridge rectifier). وسوف نستعرض بالشرح والتحليل الدوائر المختلفة للتوحيد أحادية الوجه.

#### ٢- ١ - ١ موحد نصف الموجة الأحادي الوجه

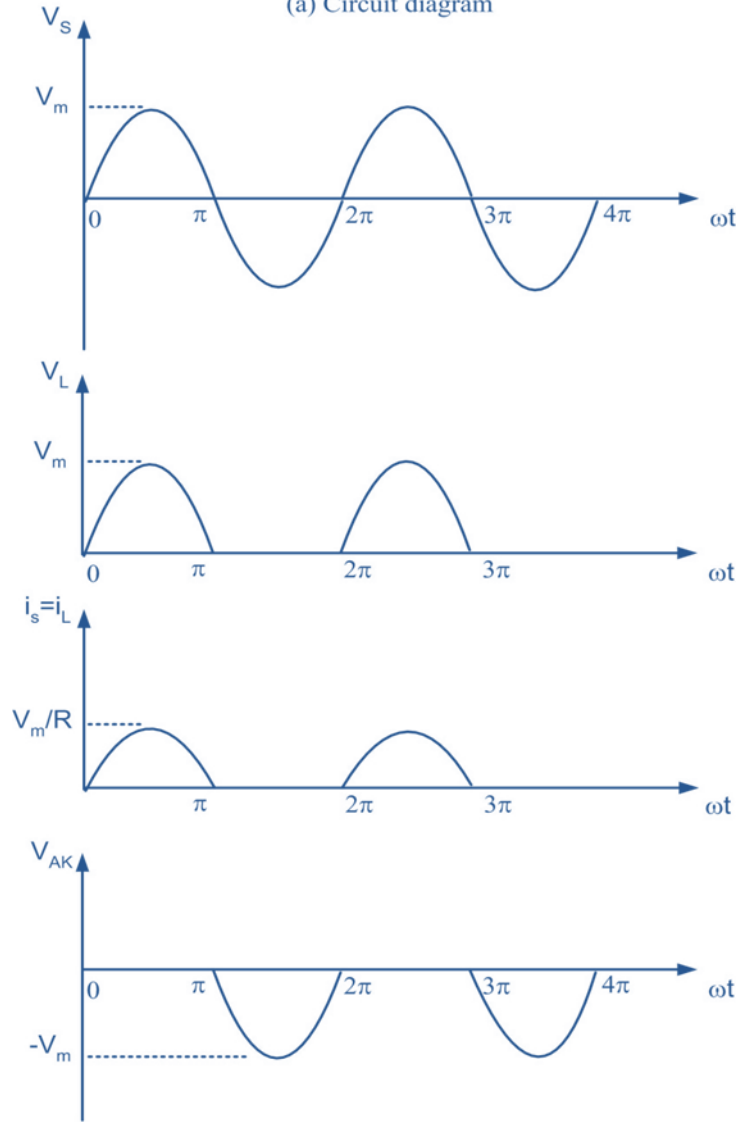
#### The single-phase half-wave rectifier

تعتبر هذه الدائرة من أبسط دوائر الموحدات ولكنها لا تستخدم في التطبيقات الصناعية، وذلك نظراً لأنها تسبب مركبة تيار مستمر (dc component) بالمصدر المتردد مما يحدث أثراً ضاراً جداً بالمحولات والمولدات الملحقة بالشبكة الكهربائية. ولكن دراسة هذه الدوائر مفيدة في فهم عمل دوائر الموحدات بصفة عامة.

يوضح شكل ٢-١ دائرة هذا النوع البسيط من الموحدات والتي ترتبط بمصدر التيار المتردد من خلال محول لخفض أو رفع الجهد حسب مقنن الحمل. حيث الحمل في هذه الحالة عبارة عن حمل مادي (مقاومة).



(a) Circuit diagram



(b) waveforms

شكل ٢-١ دائرة توحيد نصف موجة أحادية الوجه وأشكال موجات التيار والجهد

نفرض أن جهد الملف الثانوي يعطى بالعلاقة:

$$v_s = V_m \sin \omega t \quad 2-1$$

عندما يكون هذا الجهد موجباً (في الفترة من 0 إلى  $\pi$ ، ومن  $2\pi$  إلى  $3\pi$ ) يصبح الدايمود في حالة انحياز أمامي ويوصل تياراً إلى الحمل. وبإهمال الهبوط في الجهد عبر الدايمود، ينتج أن تيار الحمل يساوي:

$$i_L = \frac{v_s}{R} = \frac{V_m \sin \omega t}{R} \quad 2-2$$

وفي حالة توصيل الدايمود يظهر جهد الملف الثانوي  $v_s$  على الحمل كما هو مبين في شكل موجة الحمل  $(V_L)$  بالشكل ٢-١.

عندما يكون جهد الملف الثانوي  $v_s$  سالباً (في الفترة من  $\pi$  إلى  $2\pi$ ، ومن  $3\pi$  إلى  $4\pi$ ) يصبح الدايمود في حالة انحياز عكسي ولا يوصل تياراً إلى الحمل، ويكون الجهد الخارج إلى الحمل في هذه الحالة مساوياً للصفر. وبذلك يصبح الجهد الخارج على الحمل خلال دورة كاملة للتيار المتردد في اتجاه واحد كما هو مبين من خلال موجات الخرج والدخل للموحد (شكل ٢-١). أيضاً يوضح شكل ٢-١ الجهد عبر الدايمود  $(V_{AK})$ ، وحيث إن الدايمود موصل على التوالي مع الحمل ففي أي لحظة يعطي الجهد عبر الدايمود من العلاقة:

$$v_{AK} = v_s - v_L \quad 2-3$$

خلال فترة توصيل الدايمود يكون الجهد  $v_{AK}$  مساوياً للصفر، أما في حالة عدم التوصيل يظهر الجهد السالب للمصدر على أطراف الدايمود. ولذلك يراعى عند اختيار الدايمود أن يتحمل أقصى جهد عكسي مسلط عليه وهو ما يعرف بـ (Peak Inverse Voltage) PIV.

يلاحظ أن الجهد عبر الحمل مكون من مركبة dc بالإضافة إلى تموج ac. هذا ويمكن تحديد مركبة dc (القيمة المتوسطة لجهد الخرج  $V_o$ ) من معدل موجة كاملة وذلك حسب المعادلة التالية:

$$V_o = \frac{1}{2\pi} \int_0^{\pi} V_m \sin \omega t d(\omega t) \quad 2-4$$

$$V_o = \frac{V_m}{\pi} = 0.318 V_m \quad 2-5$$

ويمكن أيضا حساب القيمة المتوسطة لتيار الحمل  $I_o$  من العلاقة التالية:

$$I_o = \frac{V_o}{R} = \frac{V_m}{\pi R} \quad 2-6$$

يمكن حساب القدرة المتوسطة ( $P_{dc}$ ) المستهلكة في الحمل من العلاقة التالية:

$$P_o = V_o I_o = I_o^2 \cdot R = \frac{V_o^2}{R} = \frac{V_m^2}{\pi^2 \cdot R} \quad 2-7$$

أيضا يمكن حساب القيمة الفعالة للجهد على الحمل على الوجه الآتي:

$$V_{rms} = \sqrt{\frac{1}{2\pi} \int_0^\pi (V_m \sin \omega t)^2 d\omega t}$$

$$V_{rms} = \sqrt{\frac{V_m^2}{2\pi} \int_0^\pi \frac{(1 - \cos 2\omega t)}{2} d\omega t}$$

$$V_{rms} = \sqrt{\frac{V_m^2}{4\pi} \left( \omega t - \frac{\sin 2\omega t}{2} \right)_0^\pi}$$

$$V_{rms} = \frac{V_m}{2} = 0.5 V_m \quad 2-8$$

أما القيمة الفعالة للتيار المار في الدايمود (تيار الحمل) فيمكن حسابها بدلالة الجهد كالتالي:

$$I_{rms} = \frac{V_{rms}}{R} = \frac{V_m}{2R} \quad 2-9$$

بإهمال القدرة المفقودة في الدايمود، يمكن اعتبار أن القدرة الداخلة للدائرة هي القدرة الفعالة ( $P_{ac}$ ) المفقودة في مقاومة الحمل ويمكن حسابها من المعادلة التالية:

$$P_{ac} = V_{rms} I_{rms} = I_{rms}^2 \cdot R = \frac{V_{rms}^2}{R} \frac{V_m^2}{4R} \quad 2-10$$

كما سبق يمكن اعتبار أن الجهد الموحد الاتجاه عبارة عن مركبة جهد مستمر  $V_{dc}$  بالإضافة إلى مركبة تيار متردد  $V_{ac}$  وهي ما تعرف بالتموج (ripple)، ويمكن حساب القيمة الفعالة لمركبة الجهد المتردد من العلاقة التالية:

$$V_{ac} = \sqrt{V_{rms}^2 - V_o^2} = \frac{V_m}{2\pi} \sqrt{\pi^2 - 4} = 0.386 V_m \quad 2-11$$

هذا ويمكن حساب معاملات الأداء لدائرة التوحيد كالتالي:  
تعطي كفاءة دائرة التوحيد ( $\eta$ ) من العلاقة التالية:

$$\eta = \frac{P_o}{P_{ac}} = \frac{4}{\pi^2} = 0.405 = 40.5\% \quad 2-12$$

معامل شكل الموجة FF ، وهو مقياس لشكل موجة الخرج (أي مدى قربها من الجهد المستمر أي الثابت) ويعطى بالعلاقة التالية:

$$FF = \frac{V_{rms}}{V_o} = \frac{\pi}{2} = 1.57 = 157\% \quad 2-13$$

يمكن قياس فاعلية عملية التوحيد بإيجاد معامل التموج (Ripple factor (RF)) لموجة الخرج والذي يعرف بالعلاقة التالية:

$$RF = \frac{V_{ac}}{V_o}$$

$$RF = \frac{\sqrt{V_{rms}^2 - V_o^2}}{V_o} = \sqrt{\left(\frac{V_{rms}}{V_o}\right)^2 - 1} = \sqrt{FF^2 - 1} = 1.21 = 121\% \quad 2-14$$

يعتبر معامل الاستخدام للمحول (Transformer utilization factor) من معاملات الأداء الهامة لدوائر التوحيد ، حيث يحدد مقنن المحول المستخدم في دوائر التوحيد. ويمكن حساب هذا المعامل TUF من العلاقة التالية:

$$TUF = \frac{P_o}{V_s I_s} = \frac{2\sqrt{2}}{\pi^2} = 0.286 = 28.6\% \quad 2-15$$

حيث:

$$V_s = \frac{V_m}{\sqrt{2}}$$

$$I_s = I_{rms} = \frac{V_{rms}}{R}$$

حيث تمثل  $V_s$  القيمة الفعالة لجهد الملف الثانوي للمحول ، أما  $I_s$  فيمثل القيمة الفعالة لتيار الملف الثانوي.

## مثال ٢- ١

للدائرة الموضحة في شكل ٢- ١ ، إذا كان الجهد الفعال على الملف الابتدائي للمحول ٢٢٠ فولت ونسبة التحويل للمحول  $(N_1/N_2)$  ٥ وقيمة مقاومة الحمل ١٠ أوم احسب:

١. القيمة المتوسطة لجهد وتيار الحمل

٢. القيمة الفعالة لجهد وتيار الحمل

٣. القدرة المستهلكة في الحمل

٤. القدرة المحسوبة من المصدر

الحل

$$V_P=220 \quad N_1/N_2=5 \quad R=10\Omega$$

$$\frac{V_P}{N_1} = \frac{V_S}{N_2}$$

$$V_S = \frac{V_P N_2}{N_1} = \frac{220 \cdot 1}{5} = 44 \text{ V}$$

$$V_m = \sqrt{2} V_S = \sqrt{2} \cdot 44 = 62.23 \text{ V}$$

$$V_o = \frac{V_m}{\pi} = \frac{62.23}{\pi} = 19.8 \text{ V}$$

$$I_o = \frac{V_o}{R} = \frac{19.8}{10} = 1.98 \text{ A}$$

$$V_{rms} = \frac{V_m}{\sqrt{2}} = \frac{62.23}{\sqrt{2}} = 31.12 \text{ V}$$

$$I_{rms} = \frac{V_{rms}}{R} = \frac{31.12}{10} = 3.112 \text{ A}$$

$$P_o = V_o I_o = 19.8 \times 1.98 = 39.204 \text{ W}$$

$$P_{ac} = V_{rms} I_{rms} = 31.12 \times 3.112 = 96.845 \text{ W}$$

$$PIV = V_m = 62.23 \text{ V}$$

$$TUF = \frac{P_o}{V_s I_s} = \frac{39.204}{44 \times 3.112} = 0.286$$

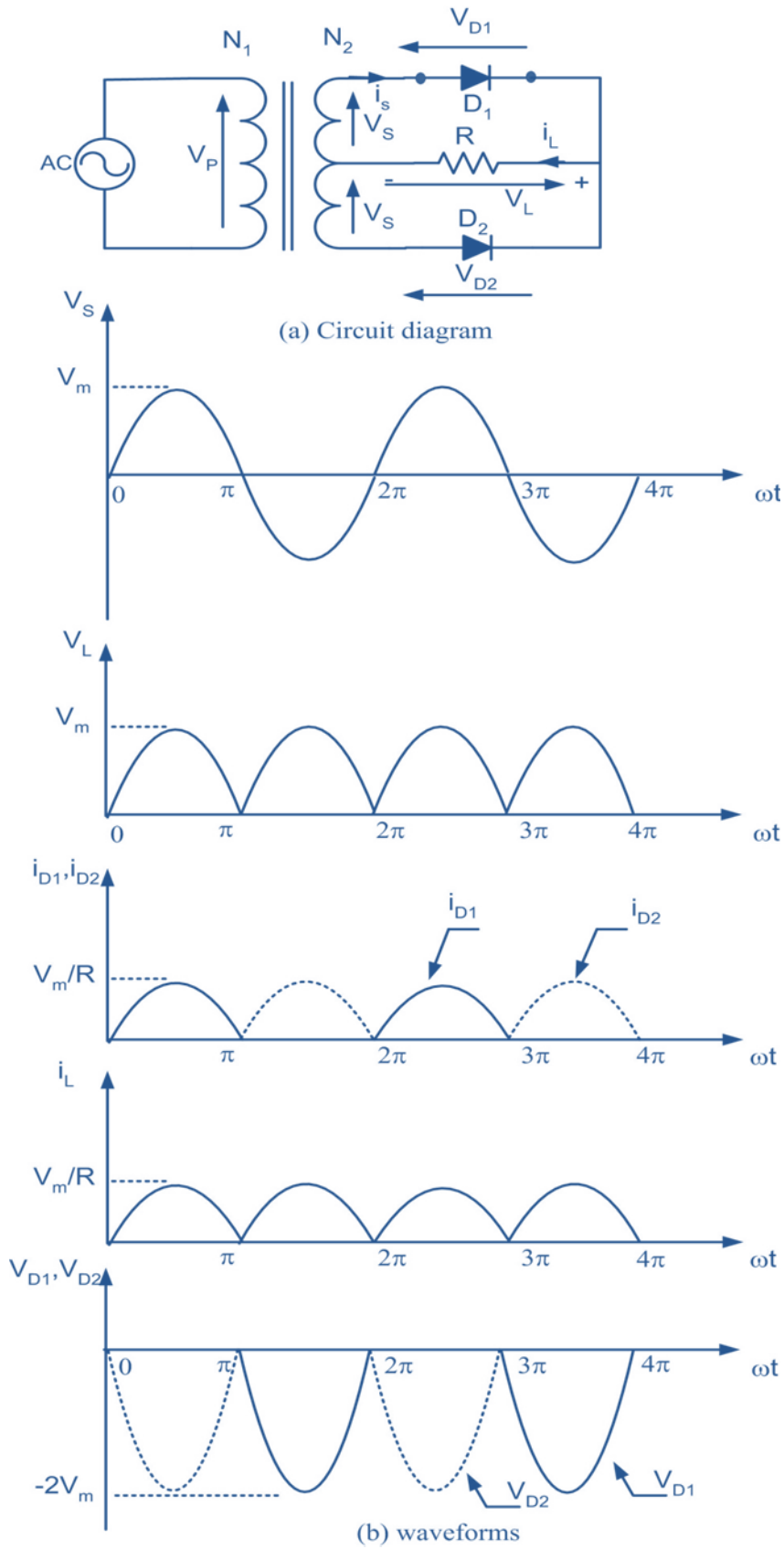
وتجب ملاحظة أن  $1/TUF=1/0.286=3.496$  وهذا يعني أنه يجب استخدام محول في دائرة التوحيد يتحمل قدرة تساوي ٣,٤٩٦ من القيمة المقننة للقدرة المطلوبة للحمل من منبع جهد متردد. كما يجب أيضاً ملاحظة أن المحول يحمل تياراً مستمراً نظراً لتوحيد نصف موجة وهذا بطبيعة الحال يؤدي إلى تشبع المحول وينتج مشاكل للشبكة الكهربائية.

## ٢- ١- ٢ موحد الموجة الكاملة ذو نقطة المنتصف الأحادي الوجه

### Single-phase full-wave center-tap rectifier

يوضح شكل ٢- ٢ دائرة موحد ذات نقطة المنتصف وكذلك شكل موجات الخرج. وتتميز هذه الدائرة بأنها تحتاج فقط إلى زوج واحد من الدايمود يوصل كل منهما بالتبادل خلال نصف موجة وبذلك نحصل على موجة كاملة موحدة الاتجاه. ففي نصف الموجة الموجبة للمنبع يكون الجهد النهائية العليا في الملف الثانوي للمحول موجياً وبذلك يوصل الدايمود  $D_1$  حيث يكون في حالة انحياز أمامي بينما الدايمود  $D_2$  في حالة انحياز عكسي، ويكون جهد الخرج على الحمل مساوياً للجهد  $V_s$ ، ويكون الجهد العكسي المسلط على الدايمود  $D_2$  مساوياً لجهد الملف الثانوي  $2V_s$ ، لذا يكون الدايمود  $D_2$  في حالة عدم توصيل. أما في نصف الموجة السالب للمنبع وتصبح النهاية السفلى للملف الثانوي موجبة وبذلك يصبح الدايمود  $D_2$  في حالة انحياز أمامي والدايمود  $D_1$  في حالة انحياز عكسي ويوصل تيار إلى الحمل، ويبقى التيار في الحمل موحداً الاتجاه. ولكن يعيب هذه الدائرة حتمية وجود محول للحصول على نقطة المنتصف، والاستفادة تكون من نصف الجهد على الملف الثانوي فقط.





شكل ٢-٢ موحد موجة كاملة ذو نقطة المنتصف

يمكن إيجاد القيمة المتوسطة للجهد الخارج على الحمل  $V_{dc}$  من العلاقة التالية:

$$V_o = \frac{1}{\pi} \int_0^{\pi} V_m \sin \omega t d(\omega t) \quad 2-16$$

$$V_o = \frac{2V_m}{\pi} = 0.6366 V_m \quad 2-17$$

ويمكن أيضا حساب القيمة المتوسطة لتيار الحمل  $I_o$  من العلاقة التالية:

$$I_o = \frac{V_o}{R} = \frac{2V_m}{\pi R} \quad 2-18$$

أيضا يمكن حساب القيمة الفعالة للجهد على الحمل على الوجه الآتي:

$$V_{rms} = \sqrt{\frac{1}{\pi} \int_0^{\pi} (V_m \sin \omega t)^2 d\omega t}$$

$$V_{rms} = \sqrt{\frac{V_m^2}{\pi} \int_0^{\pi} \frac{(1 - \cos 2\omega t)}{2} d\omega t}$$

$$V_{rms} = \sqrt{\frac{V_m^2}{2\pi} \left( \omega t - \frac{\sin 2\omega t}{2} \right)_0^{\pi}}$$

$$V_{rms} = \frac{V_m}{\sqrt{2}} = 0.707 V_m \quad 2-19$$

أما القيمة الفعالة للتيار المار في الدايمود (تيار الحمل) فيمكن حسابها بدلالة الجهد كالتالي:

$$I_{rms} = \frac{V_{rms}}{R} = \frac{V_m}{\sqrt{2}R} \quad 2-20$$

يتضح من المعادلة ٢-١٧ أن الجهد المتوسط على الحمل لموحد الموجة الكاملة يساوي ضعف الجهد لموحد نصف الموجة، ولكن الدايمود يتعرض لجهد عكسي PIV يساوي أيضا ضعف الجهد لدايمود موحد نصف الموجة مما يزيد من مقنن الدايمود.

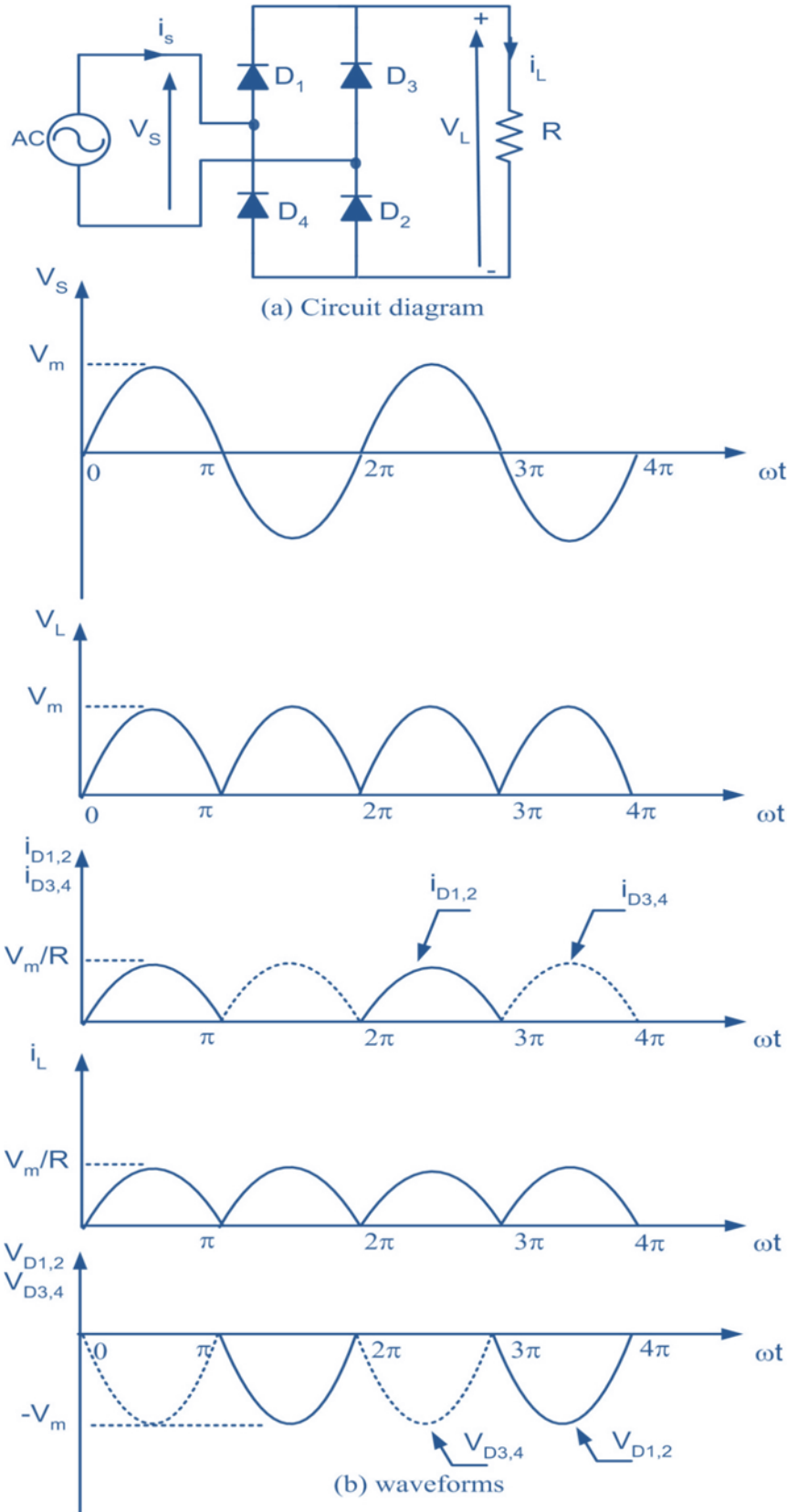
يمكن حساب معاملات الأداء لموحد الموجة الكاملة بنفس العلاقات والقوانين المستخدمة لموحد نصف الموجة. مع مراعاة استخدام المعادلات من ٢-١٦ إلى ٢-٢٠ لحساب تلك المعاملات.

## ٢- ١- ٣ موحد القنطرة ذو الموجة الكاملة أحادي الوجه

**Single-phase full-wave bridge rectifier**

يعتبر موحد القنطرة من أهم موحدات الموجة الكاملة، ولا يمكن الاستغناء عن المحول لموحد القنطرة إلا إذا كانت قيمة جهد المنبع المتردد غير مناسبة لقيمة الجهد المستمر المطلوب أو غير مناسبة لمقننات الدايمود، ولكن هذا الموحد يحتاج إلى أربعة دايودات. يوضح شكل ٢- ٣ دائرة هذا الموحد وكذلك شكل الموجات للجهود والتيارات في الدائرة. عندما يكون جهد المنبع  $V_s$  موجياً (الفترة من 0 إلى  $\pi$ ) يصبح الدايمود  $D_1$  في حالة انحياز أمامي ويمر تيار خلال الدايمود  $D_1$  إلى الحمل ثم من خلال الدايمود  $D_2$  إلى المنبع مرة أخرى. ويكون الجهد العكسي المسلط على  $D_3, D_4$  مساوياً للجهد  $V_s$ . وعندما يصبح جهد المنبع  $V_s$  سالباً (الفترة من  $\pi$  إلى  $2\pi$ ) يصبح الدايمود  $D_3$  في حالة انحياز أمامي ويمر تيار خلال الدايمود  $D_3$  إلى الحمل في نفس الاتجاه السابق في الفترة من  $\pi$  إلى  $0$  ثم من خلال الدايمود  $D_4$  إلى المنبع مرة أخرى. ويكون الجهد العكسي المسلط على  $D_1, D_2$  مساوياً للجهد  $V_s$ . ونلاحظ أن التيار  $i_L$  موحد الاتجاه في جميع حالات التوصيل للدايمود.

تستخدم نفس العلاقات لحساب الجهود والتيارات كما في حالة موحد الموجة الكاملة ذي نقطة المنتصف. وتجب ملاحظة أن الدايمود في موحد القنطرة يتعرض لجهد عكسي يساوي نصف الجهد الذي يتعرض له الدايمود في الموحد ذي نقطة المنتصف مما يقلل من مقنن الدائرة. إلا أن استخدام أربعة دايودات يزيد نسبياً من تكلفة الدائرة، وكذلك من الجهد الأمامي المفقود على الدايمود.



شكل ٢- ٢ موحد قنطرة ذو موجة كاملة

## مثال ٢ - ٢

للدائرة الموضحة في شكل ٢ - ٣، إذا كان جهد المنبع ٤٤ فولت وقيمة مقاومة الحمل ١٠ أوم احسب التالي: الكفاءة، معامل شكل الموجة، معامل التموج، أقصى جهد عكسي مسلط على الدايمود.

## الحل

$$V_s = 44 \text{ V} \quad R = 10 \Omega \quad V_m = \sqrt{2} V_s = \sqrt{2} * 44 = 62.23 \text{ V}$$

$$V_o = \frac{2V_m}{\pi} = \frac{2 \times 62.23}{\pi} = 39.6 \text{ V} \quad I_o = \frac{V_o}{R} = \frac{39.6}{10} = 3.96 \text{ A}$$

$$V_{rms} = \frac{V_m}{\sqrt{2}} = \frac{62.23}{\sqrt{2}} = 44 \text{ V}$$

$$I_{rms} = \frac{V_{rms}}{R} = \frac{44}{10} = 4.4 \text{ A}$$

$$P_o = V_o I_o = 39.6 \times 3.96 = 156.816 \text{ W}$$

$$P_{ac} = V_{rms} I_{rms} = 44 * 4.4 = 193.6 \text{ W}$$

$$\eta = \frac{P_o}{P_{ac}} = \frac{156.816}{193.6} = 0.81 = 81\%$$

$$FF = \frac{V_{rms}}{V_o} = \frac{44}{39.6} = 1.11 \text{ or } 111\%$$

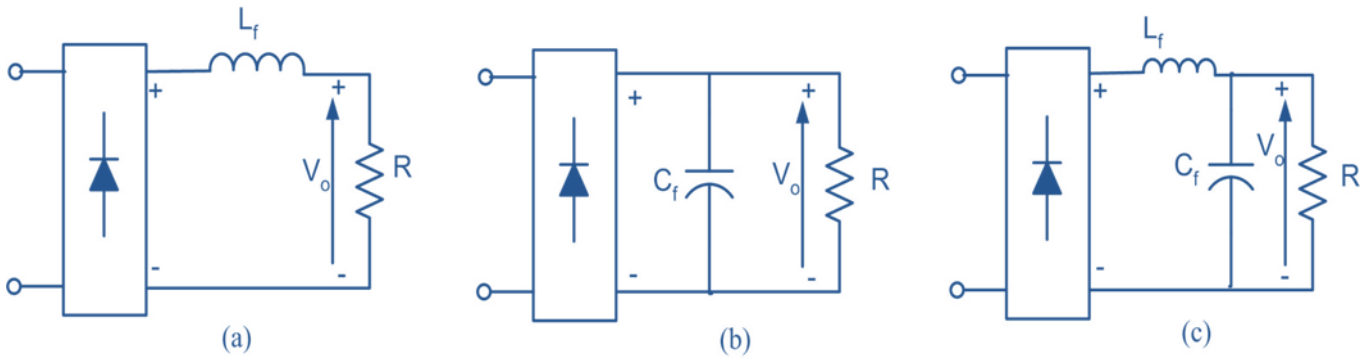
$$RF = \sqrt{FF^2 - 1} = \sqrt{1.11^2 - 1} = 0.48 \text{ or } 48\%$$

$$PIV = V_m = 62.23 \text{ V}$$

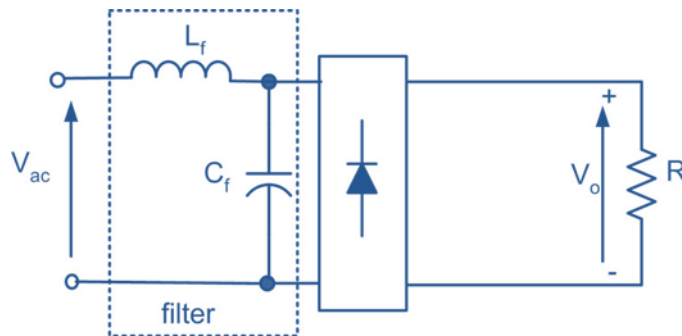
يتضح من النتائج أن أداء موحد الموجة الكاملة أفضل من أداء موحد نصف الموجة، حيث الكفاءة أعلى وتشوه موجة الخرج أقل. أيضا موحد الموجة الكاملة يعطي جهداً أعلى من موحد نصف الموجة.

## ٢-٢ دوائر التنعيم والتنقية

يتضح من خلال دوائر التوحيد السابقة أن الجهد الموحد الاتجاه الخارج على الحمل يحتوي على تموجات (ripple) وهذه التموجات يعبر عنها معامل التموج ومعامل شكل الموجة كما سبق ذكره. وللحصول على جهد مستمر ثابت القيمة تستخدم دوائر تنعيم وتنقية (filters) وذلك لمنع وصول التموجات إلى الحمل. وتسمى أحيانا دائرة التنعيم بالمرشح، هذا ويستخدم المرشح لتنعيم الجهد المستمر الخارج على الحمل. والمرشح المستخدم لذلك يعرف بمرشح التيار المستمر (dc filter). وعادة يكون مرشح التيار المستمر إما محاثة L أو مكثف C أو محاثة ومكثف LC كما هو موضح في شكل ٢-٤. أيضا يمكن أن يستخدم مرشح تيار متردد (ac filter) ناحية منبع التيار المتردد حيث يمكن أن يتشوه جهد المصدر نتيجة عملية التوحيد. ويوضح شكل ٢-٥ مرشح تيار متردد من نوع محاثة ومكثف LC.



شكل ٢-٤ دوائر تنعيم التيار المستمر dc filters

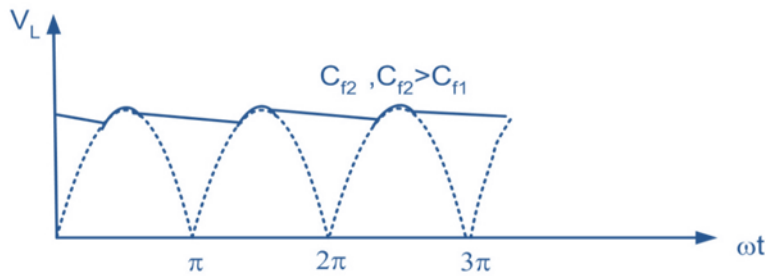
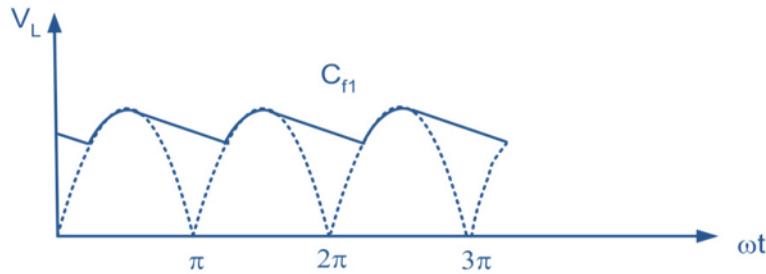
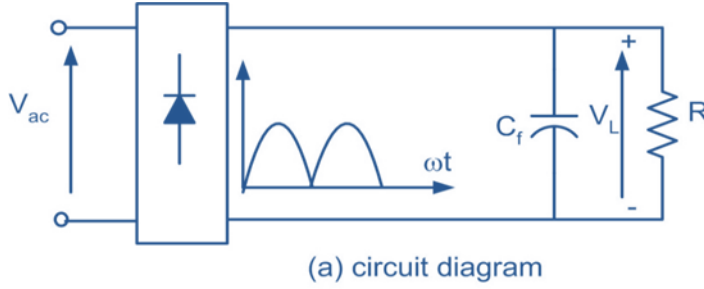


شكل ٢-٥ دوائر تنعيم التيار المتردد ac filters

يستخدم عادة مرشح تيار مستمر من نوع المكثف (شكل ٢-٤ b) في دوائر التوحيد سواء كانت توحيد نصف موجة أو توحيد موجة كاملة. ويوضح شكل ٢-٦ استخدام مرشح تيار مستمر مع دائرة توحيد موجة كاملة. يبين الشكل أيضا تأثير تغير قيمة المكثف على شكل موجة الخرج. فكلما زادت قيمة السعة للمكثف قل التعرج (التموج) في موجة الخرج حيث  $Cf2 > Cf1$  وبذلك يثبت شكل موجة

الخرج ويقترب من قيمة ثابتة. ويمكن القول أن الجهد الموحد قد تحول إلى جهد مستمر بمفهومه المعروف، خاصة عند استخدام منظم (مثبت) للجهد وذلك للحصول على قيمة ثابتة من الجهد المستمر

$V_{dc}$



(b) waveforms for full-wave rectifier

شكل ٢-٦ دائرة تنعيم تيار مستمر لموحد موجة كاملة

يمكن حساب القيمة المتوسطة لجهد الحمل من العلاقة التالية:

$$V_o = V_m - \frac{V_m}{4fRC_f} \quad 2-21$$

حيث يمثل  $f$  قيمة التردد للموجة الموحدة وهي ضعف تردد المنبع في حالة دوائر توحيد الموجة الكاملة، ويساوي تردد المنبع في حالة دوائر توحيد نصف موجة.

وتوضح المعادلة أن قيمة الجهد المتوسط تزداد بزيادة قيمة السعة للمكثف  $C_f$ . ويمكن أيضا حساب معامل التموج لجهد الحمل من العلاقة التالية:

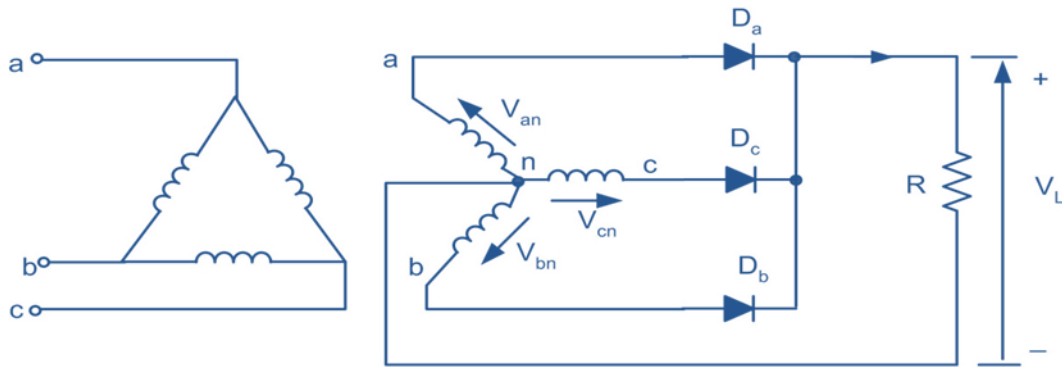
$$RF = \frac{1}{\sqrt{2}(4fRC_f - 1)} \quad 2-22$$

## ٢- ٣ دوائر التوحيد ثلاثية الأوجه

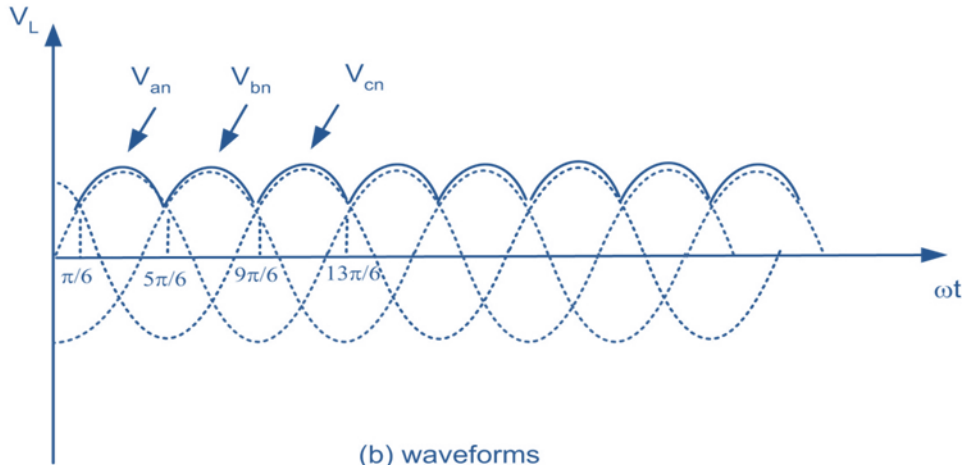
عرفنا من خلال الجزء ٢- ٢ أن أقصى جهد مستمر يمكن الحصول عليه من دوائر التوحيد أحادية الوجه ذات الموجة الكاملة هو  $0.6366V_m$  (المعادلة ٢- ١٧)، وهذا الجهد مناسب لتطبيقات حتى ١٥ كيلووات. إذا أردنا الحصول على جهود أعلى وبالتالي قدرات مرتفعة فيمكن استخدام دوائر توحيد ثلاثية الأوجه. وتنقسم دوائر التوحيد ثلاثية الأوجه - مثل الدوائر أحادية الوجه - إلى نوعين: دوائر توحيد نصف موجة ودوائر توحيد موجة كاملة. وعادة دوائر توحيد الموجة الكاملة تعطي جهداً مستمراً ضعف دوائر توحيد نصف الموجة.

## ٢- ١- ٣ دائرة موحد نصف موجة ثلاثية الأوجه

الشكل ٢- ٧ يبين دائرة توحيد نصف موجة ثلاثية الأوجه، حيث يستخدم دايود مع كل وجه من الأوجه الثلاثة لمنبع الجهد المتردد ويستلزم أن يكون منبع الجهد ذا أربع أطراف. ويوصل الحمل بين النقطة المشتركة لخرج الدايودات الثلاثة وبين الطرف الرابع لمنبع الجهد (نقطة التعادل) كما هو موضح بالشكل.



(a) circuit diagram



(b) waveforms

شكل ٢- ٧ دائرة توحيد نصف موجة ثلاثية الأوجه



الدايود  $D_a$  يوصل تياراً في الفترة من  $\pi/6$  إلى  $5\pi/6$  وذلك عندما يكون جهد الوجه  $a$  أعلى من جهد الوجهين الآخرين، أيضاً يوصل الدايود  $D_b$  عندما يكون جهد الوجه  $b$  أعلى من جهد الوجهين الآخرين، وبالمثل يوصل الدايود  $D_c$  عندما يكون جهد الوجه  $c$  أعلى من جهد الوجهين الآخرين. ويتضح من شكل موجات الخرج أن كل دايود يوصل  $20^\circ$  ادرجة ( $2\pi/3$ ). ويمكن حساب القيمة المتوسطة لجهد الخرج من العلاقة التالية:

$$V_o = \frac{1}{2\pi/3} \int_{\pi/6}^{5\pi/6} V_m \sin \omega t d(\omega t)$$

$$V_o = \frac{3\sqrt{3}}{2\pi} V_m \quad 2-23$$

كما يمكن حساب القيمة المتوسطة لتيار الحمل من العلاقة التالية:

$$I_o = \frac{V_o}{R} = \frac{0.827V_m}{R} \quad 2-24$$

ويمكن حساب القدرة المستهلكة في الحمل من العلاقة  $P_o = V_o I_o$ ، بينما حساب القيمة الفعالة

للجهد والتيار كما يلي

$$V_{rms} = \frac{1}{2\pi/3} \int_{\pi/6}^{5\pi/6} (V_m \sin \omega t)^2 d\omega t = 0.8412 V_m \quad 2-25$$

$$I_{rms} = \frac{V_{rms}}{R} = \frac{0.8412V_m}{R} \quad 2-26$$

وبالتالي يمكن حساب القدرة الفعالة المسحوبة من المصدر من العلاقة  $P_{ac} = V_{rms} I_{rms}$  ويمكن

كتابة معادلات الأداء للموحد ثلاثي الأوجه نصف موجة كما يلي:

$$V_{ac} = \sqrt{V_{rms}^2 - V_o^2} = 0.157 V_m$$

$$\eta = \frac{P_o}{P_{ac}} = 96.8 \%$$

$$FF = \frac{V_{rms}}{V_o} = 1.017$$

$$RF = \sqrt{FF^2 - 1} = 0.185 = 18.5\%$$

$$TUF = 0.6643 = 66.43\%$$

## ٢-١ - ٣ دائرة موحد موجة كاملة ثلاثية الأوجه

تستخدم دائرة توحيد القنطرة ثلاثية الأوجه في معظم التطبيقات ذات القدرات المرتفعة حيث تعطي جهداً وقدرة أعلى من دائرة توحيد نصف الموجة. وهي تعتبر دائرة توحيد موجة كاملة. ويبين شكل ٢-٨ ترتيب الدايودات لتشكيل قنطرة توحيد ثلاثية الأوجه، ويكون توصيل التيار في الدايودات على حسب التتابع التالي:  $D_1D_2, D_2D_3, D_3D_4, D_4D_5, D_5D_6$  and  $D_6D_1$ ، هذا ويمكن اعتبار القنطرة عبارة عن دائرتي توحيد نصف موجة متصلتين على التوالي وبذلك يكون الجهد الخارج من القنطرة ضعف الجهد لدائرة توحيد نصف الموجة وتعطي القيمة المتوسطة للجهد الخارج من القنطرة بالعلاقة التالية:

$$V_o = \frac{1}{\pi/3} \int_{\pi/3}^{2\pi/3} \sqrt{3} V_m \sin \omega t d(\omega t)$$

$$V_o = \frac{3\sqrt{3}}{\pi} V_m = 1.654 V_m \quad 2-27$$

كما يمكن حساب القيمة المتوسطة لتيار الحمل من العلاقة التالية:

$$I_o = \frac{V_o}{R} = \frac{1.654 V_m}{R} \quad 2-28$$

ويمكن حساب القدرة المستهلكة في الحمل من العلاقة  $P_o = V_o I_o$ ، بينما حساب القيمة الفعالة

للجهد والتيار كما يلي

$$V_{rms} = \frac{1}{2\pi/6} \int_{\pi/3}^{2\pi/3} (V_m \sin \omega t)^2 d\omega t = 1.655 V_m \quad 2-29$$

$$I_{rms} = \frac{V_{rms}}{R} = \frac{1.655 V_m}{R} \quad 2-30$$

وبالتالي يمكن حساب القدرة الفعالة المسحوبة من المصدر من العلاقة  $P_{ac} = V_{rms} I_{rms}$  ويمكن

كتابة معادلات الأداء للموحد ثلاثي الأوجه نصف موجة كما يلي:

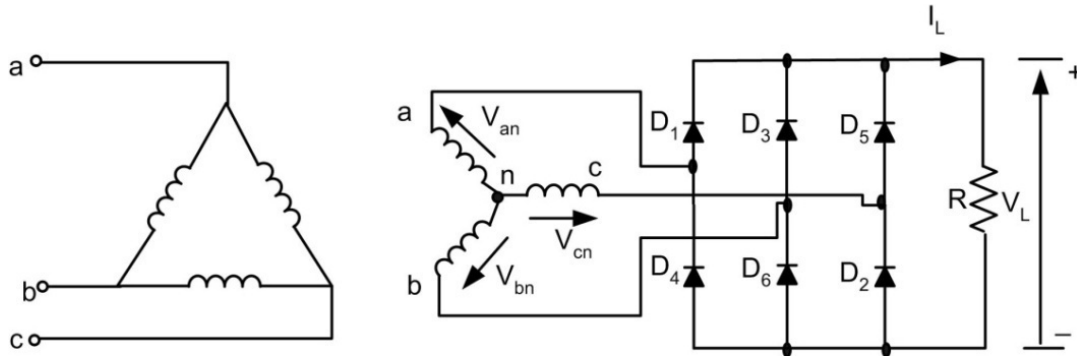
$$V_{ac} = \sqrt{V_{rms}^2 - V_o^2} = 0.0575 V_m$$

$$\eta = \frac{P_o}{P_{ac}} = 99.83 \%$$

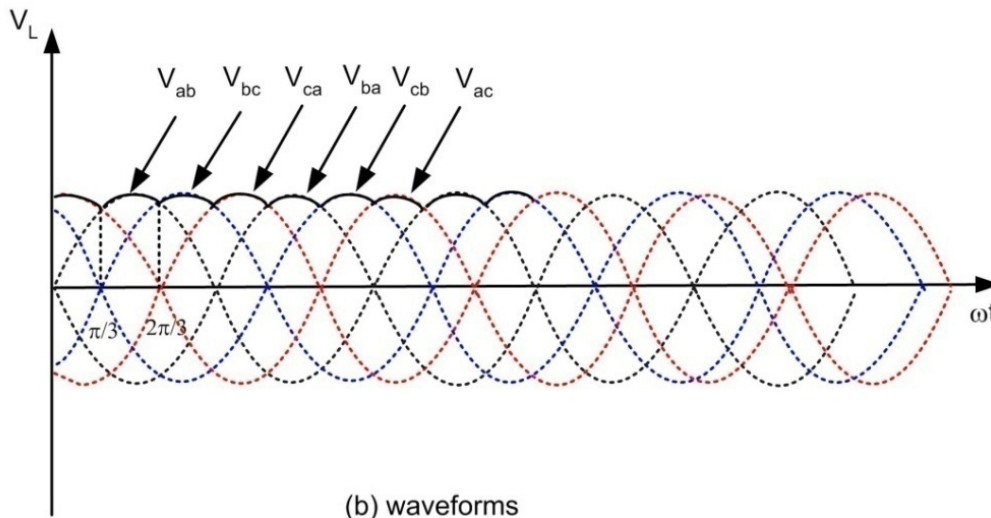
$$FF = \frac{V_{rms}}{V_o} = 1.0008 = 100.08\%$$

$$RF = \sqrt{FF^2 - 1} = 0.04 = 4\%$$

$$TUF = 0.9542 = 66.43\%$$



(a) circuit diagram



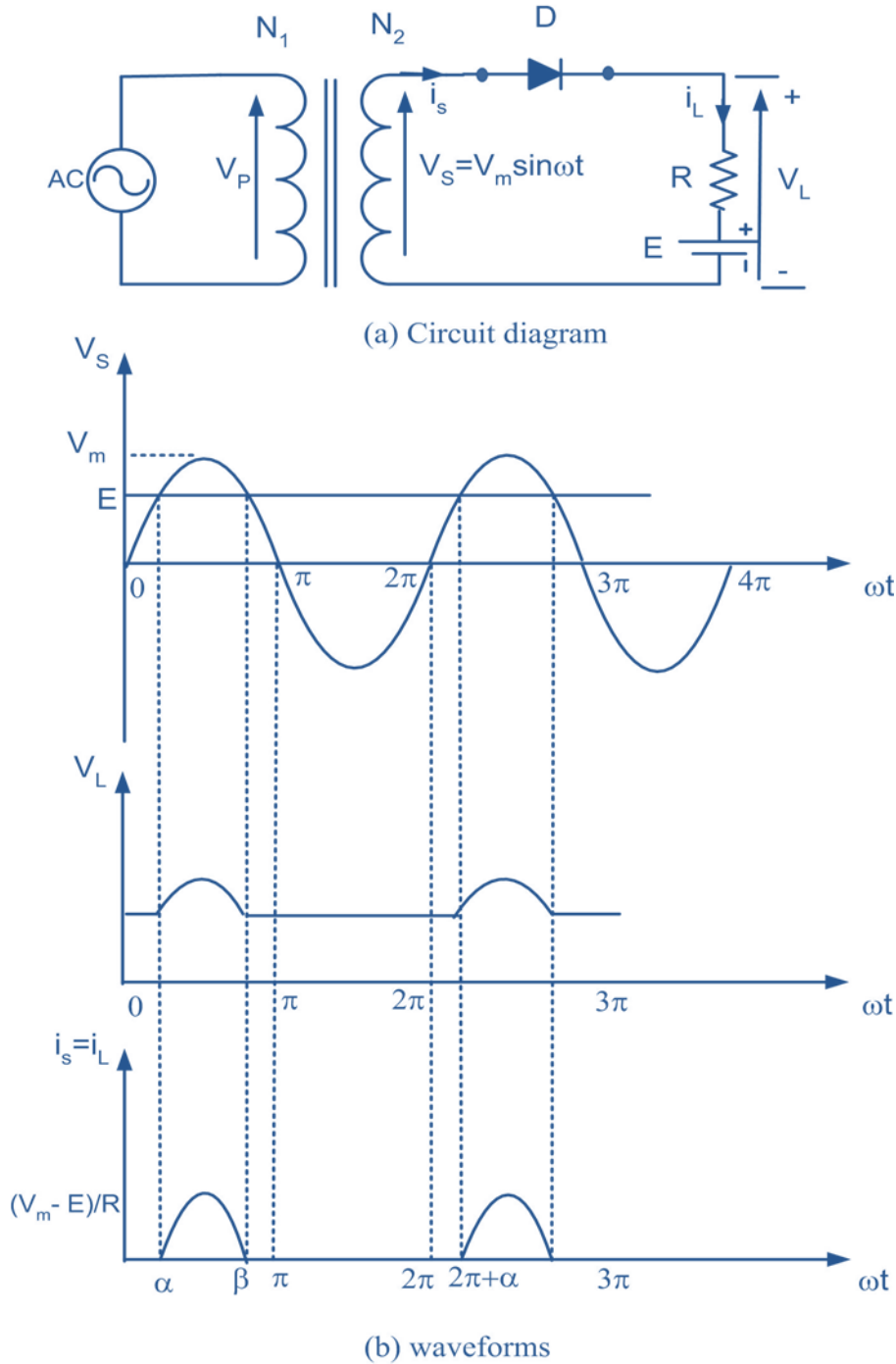
(b) waveforms

شكل ٢- ٨ دائرة توحيد موجة كاملة ثلاثية الأوجه

## ٢- ٤ تطبيقات

من أهم تطبيقات دوائر التوحيد استخدامها كشاحن للبطاريات. أيضا تستخدم دوائر التوحيد لتغذية محركات التيار المستمر، حيث يتم تحويل التيار المتردد إلى تيار مستمر مناسب لتغذية هذه المحركات. كما تستخدم أيضا كمرحلة هامة في دوائر التحكم في سرعة المحركات التأثيرية حيث تغذي عاكسات التيار التي تحول التيار المستمر إلى تيار متردد متغير الجهد والتردد، علاوة على ذلك تستخدم دوائر التوحيد لشحن بطاريات أجهزة الـ UPS (منبع قدرة ضد انقطاع التيار) وكذلك كشافات إنارة الطوارئ.

يوضح شكل ٢-٩ دائرة توحيد نصف موجة لشحن بطارية ذات جهد  $E$ . في الشكل يوصل الدايمود تياراً عندما يكون جهد الأنود أكبر من جهد الكاثود، أي أنه عندما يكون جهد الملف الثانوي  $V_s$  أعلى من جهد البطارية  $E$ . وتكون فترة التوصيل من الزاوية  $\alpha$  إلى الزاوية  $\beta$ . ويمكن حساب الزاوية  $\alpha$  والزاوية  $\beta$  كالتالي:



شكل ٢-٩ دائرة شحن بطارية

$$E - V_m \sin \alpha \quad 2-31$$

وهذه المعادلة تعطي قيمة الزاوية  $\alpha$  كدالة في جهد البطارية وجهد المنبع.

$$\alpha = \sin^{-1} \frac{E}{V_m} \quad 2-32$$

عندما يصبح جهد الملف الثانوي  $V_s$  أقل من جهد البطارية، يطفئ الدايمود وذلك عند الزاوية  $\beta$  التي يمكن حسابها من العلاقة التالية:

$$\beta = \pi - \alpha \quad 2-33$$

وبذلك يمكن حساب تيار الشحن من العلاقة التالية:

$$i_L = \frac{V_s - E}{R} = \frac{V_m \sin \omega t - E}{R} \text{ for } \alpha < \omega t < \beta \quad 2-34$$

حيث يمثل التيار  $I_L$  القيمة اللحظية لتيار الحمل، ومن المعادلة ٢-٣٤ يمكن حساب القيمة المتوسطة لتيار الشحن (تيار الحمل) حسب العلاقة التالية:

$$I_o = \frac{1}{2\pi} \int_{\alpha}^{\beta} \frac{V_m \sin \omega t - E}{R} d(\omega t) = \frac{1}{2\pi R} \left[ V_m \cos \omega t - E(\omega t) \right]_{\alpha}^{\beta}$$

$$I_o = \frac{1}{2\pi R} (2V_m \cos \alpha + 2E\alpha - \pi E) \quad 2-35$$

مثال ٢-٢

في شكل ٢-٩ إذا كان جهد البطارية ١٢ فولت وسعتها ١٠٠ وات. ساعة والقيمة المتوسطة لتيار الشحن ٥ أمبير وجهد المنبع ١٢٠ فولت ونسبة التحويل للمحول ١:٢، احسب التالي: - زاوية التوصيل للدايمود - قيمة مقاومة تحديد التيار - القدرة المقننة للمقاومة - زمن شحن البطارية - كفاءة دائرة التوحيد - أقصى جهد عكسي يتحمله الدايمود.

الحل

$$E=12 \text{ V} \quad V_p=120 \text{ V} \quad I_o=5 \text{ A} \quad N_1:N_2=2:1$$

$$V_s=V_p/2=120/2=60 \text{ V}$$

$$V_m=\sqrt{2} V_s=\sqrt{2} \times 60 = 84.85 \text{ V}$$

$$\alpha = \sin^{-1} \frac{E}{V_m} = \sin^{-1} \frac{12}{84.85} = 0.1419 \text{ rad} \quad \text{or } 8.13^\circ$$

$$\beta = \pi - \alpha = 180 - 8.13 = 171.87^\circ$$

تحسب زاوية توصيل الدايمود  $\delta$  من العلاقة التالية:

$$\delta = \beta - \alpha = 171.87^\circ - 8.13^\circ = 163.74^\circ$$

يحسب تيار شحن البطارية  $I_o$  من المعادلة (٢-٣٥) والتي تعطى بالعلاقة التالية:

$$I_o = \frac{1}{2\pi R} (2V_m \cos \alpha + 2E\alpha - \pi E)$$

من معادلة التيار يمكن حساب قيمة المقاومة R اللازمة لتحديد قيمة التيار عند  $\theta$  أمبير كالتالي:

$$R = \frac{1}{2\pi I_o} (2V_m \cos \alpha + 2E\alpha - \pi E)$$

$$R = \frac{1}{2\pi \times 5} (2 \times 84.85 \times \cos 8.13^\circ + 2 \times 12 \times 0.1419 - \pi \times 12) = 4.26 \Omega$$

يمكن حساب القيمة الفعالة لتيار الشحن من العلاقة التالية:

$$I_{rms} = \sqrt{\frac{1}{2\pi} \int_{\alpha}^{\beta} \left( \frac{V_m \sin \omega t - E}{R} \right)^2 d(\omega t)}$$

$$= \sqrt{\frac{1}{2\pi R^2} \left[ \left( \frac{V_m^2}{2} + E^2 \right) (\pi - 2\alpha) + \frac{V_m^2}{2} \sin 2\alpha - 4V_m E \cos \alpha \right]}$$

$$I_{rms} = 8.2 \text{ A}$$

من حساب القيمة الفعالة للتيار يمكن حساب القدرة المقننة للمقاومة R من العلاقة التالية:

$$P_R = I_{rms}^2 R = 8.2^2 \times 4.26 = 286.4 \text{ W}$$

تعطي المعادلة التالية قيمة القدرة المتوسطة أو قدرة الشحن للبطارية:

$$P_o = EI_o = 12 \times 5 = 60 \text{ W}$$

ومنها يمكن حساب زمن الشحن كالتالي:

$$hP_o = 100 \quad \text{or } h = 100/P_o = 100/60 = 1.667 \text{ h}$$

يمكن حساب كفاءة دائرة التوحيد  $\eta$  حسب العلاقة التالية:

$$R = \frac{P_o}{P_o + P_R} = \frac{60}{60 + 286.4} = 17.32 \%$$

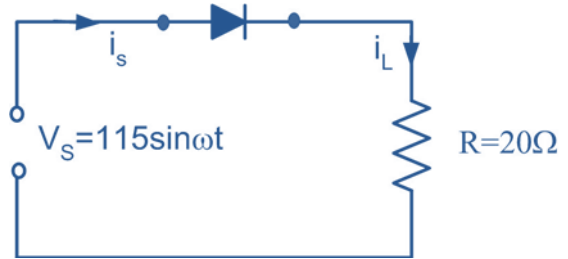
أقصى جهد عكسي يتحمله الدايمود يحسب من العلاقة التالية:

$$PIV = V_m + E = 84.85 + 12 = 96.85 \text{ V}$$

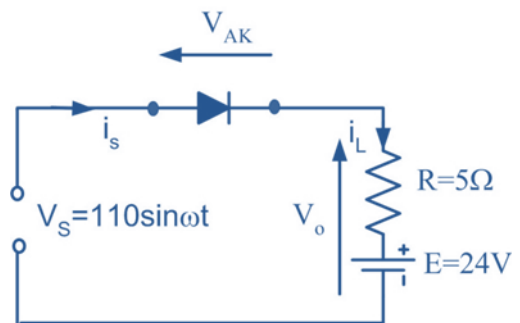
من المثال يتضح أن كفاءة الدائرة لا تتعدى ١٨٪، ويمكن تحسين كفاءة دائرة الشحن إذا استبدلت دائرة التوحيد لنصف موجة بدائرة توحيد موجة كاملة. وعلى المتدرب أن يعيد الحل مستخدماً دائرة توحيد موجة كاملة ويقارن النتائج التي سوف يحصل عليها مع نتائج المثال المذكور.

## أسئلة وتمارين على الوحدة الثانية

- ١- ما هي وظيفة دوائر التوحيد؟
- ٢- اذكر أنواع دوائر التوحيد أحادية الوجه. وكذلك ثلاثية الأوجه.
- ٣- عرف معاملات الأداء التالية: معامل شكل الموجة -معامل التموج- كفاءة التوحيد - معامل الاستخدام لمحول دائرة التوحيد.
- ٤- ما الفرق بين دائرة توحيد نصف موجة ودائرة توحيد موجة كاملة؟
- ٥- اكتب معادلة الجهد الخارج من دائرة توحيد نصف موجة أحادية الوجه.
- ٦- اكتب معادلة الجهد الخارج من دائرة توحيد موجة كاملة أحادية الوجه.
- ٧- ما تردد الجهد الخارج من دائرة توحيد موجة كاملة أحادية الوجه؟
- ٨- اذكر مميزات استخدام دائرة توحيد ثلاثية الأوجه على دائرة توحيد أحادية الوجه.
- ٩- ما الهدف من استخدام دوائر التتعيم؟
- ١٠- اذكر بعض تطبيقات دوائر التوحيد.
- ١١- في الدائرة المبينة أوجد القيمة المتوسطة لتيار المنبع وكذلك أوجد القدرة المسحوبة من منبع الجهد المتردد.



- ١٢- في الدائرة المبينة ارسم شكل الموجات لكل من  $V_o$ ,  $i_L$ ,  $V_s$ ,  $V_{AK}$ ، ثم احسب قدره المسحوبة من منبع الجهد المتردد.





- ١٣- للدائرة الموضحة في شكل ٢-٢، إذا كان جهد المنبع ١٢٠ فولت ونسبة التحويل للمحول ١:٥ وقيمة مقاومة الحمل ١٢ أوم، احسب التالي: القيمة المتوسطة للجهد الخارج على المقاومة والقيمة المتوسطة لتيار الحمل والقيمة الفعالة لجهد وتيار الحمل والكفاءة ومعامل شكل الموجة، معامل التموج وأقصى جهد عكسي مسلط على الدايمود والقيمة المتوسطة لتيار الدايمود.
- ١٤- للدائرة الموضحة في شكل ٢-٧، إذا كان جهد الخط للمنبع ٣٨٠ فولت ونسبة التحويل للمحول ١:١٠ وقيمة مقاومة الحمل ١٠ أوم، احسب التالي: القيمة المتوسطة للجهد الخارج على المقاومة، القيمة المتوسطة لتيار المقاومة، القيمة المتوسطة لتيار الدايمود.

# إلكترونيات القدرة

الموحدات المحكومة

**الجدارة:** التعرف على أنواع واستخدامات دوائر الموحدات المحكومة وتطبيقاتها.

**الأهداف:** عندما تكتمل هذه الوحدة يكون لدى المتدرب القدرة على:

١. التعرف على الأنواع المختلفة لدوائر التوحيد المحكومة.
٢. رسم أشكال موجات التيار والجهد لكل نوع من دوائر التوحيد المحكومة.
٣. حساب القيمة المتوسطة للجهد والتيار في دوائر التوحيد المختلفة.
٤. بيان تأثير الحمل الحثي على عملية التوحيد.
٥. كيفية التحكم في الجهد الخارج من دوائر التوحيد المحكومة.
٦. التعرف على أهم تطبيقات دوائر التوحيد المحكومة في مختلف المجالات الصناعية والتطبيقية.
٧. تشخيص الأعطال لدوائر التوحيد.
٨. التعاون بين المتدربين لتصميم وتنفيذ إحدى دوائر الموحدات المحكومة.

**مستوى الأداء المطلوب:** أن يصل المتدرب إلى إتقان هذه الوحدة بنسبة ٩٠٪.

الوقت المتوقع للتدريب: ٩ ساعات.

**الوسائل المساعدة:** جهاز عرض (بريجكتور).

**متطلبات الجدارة:** اجتياز مقرر دوائر ٢ والوحدة الأولى والثانية من هذا المقرر.

## الوحدة الثالثة : الموحدات المحكومة Controlled Rectifiers

تستخدم الموحدات المحكومة للتحويل من تيار متردد إلى تيار مستمر ذي جهد يمكن التحكم في قيمته ويتم ذلك باستخدام عناصر التوحيد المحكومة "الثايرستورات"، حيث يتم التحكم في جهد الخرج بتغيير قيمة زاوية إشعال الثايرستور. ويتم إشعال الثايرستور في دوائر الموحدات المحكومة بتسليط نبضة على البوابة بينما يتم إطفاءه طبيعياً نتيجة لانعكاس جهد المنبع المتردد على الثايرستور في حالة الأحمال الممتلئة بمقاومة، أما في حال الأحمال الحثية (ملفات) فيتم إطفاءه بإشعال ثايرستور آخر في دائرة الموحد المستخدم وذلك خلال النصف السالب من موجة جهد المنبع المتردد كما سيتم إيضاحه عند دراسة هذه الدوائر.

وتتميز الموحدات المحكومة بالبساطة والكفاءة العالية وقلة التكلفة ولذلك تستخدم بكثرة في التحكم في التطبيقات الصناعية التي تتطلب سرعات متغيرة ويمكن تقسيم الموحدات المحكومة حسب نوع المصدر إلى نوعين رئيسيين: موحدات أحادية الوجه وموحدات ثلاثية الأوجه، كما يمكن تقسيم كل نوع منها إلى أربعة أنواع هي:

موحد نصف موجة محكوم "Half Wave Converter"

موحد موجة كاملة نصف محكوم "Semi-converter"

موحد موجة كاملة محكوم "Full Wave Converter"

المغير المزدوج "Dual Converter"

وسوف نستعرض كل نوع من هذه الأنواع في الجزء التالي.

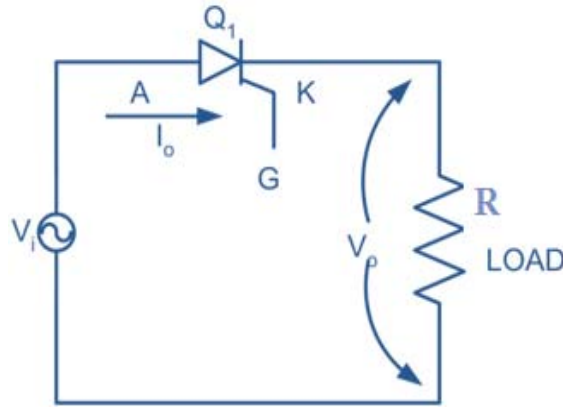
### - موحد أحادي الوجه نصف موجة محكوم

#### Single Phase Half Wave Converter (controlled rectifier)

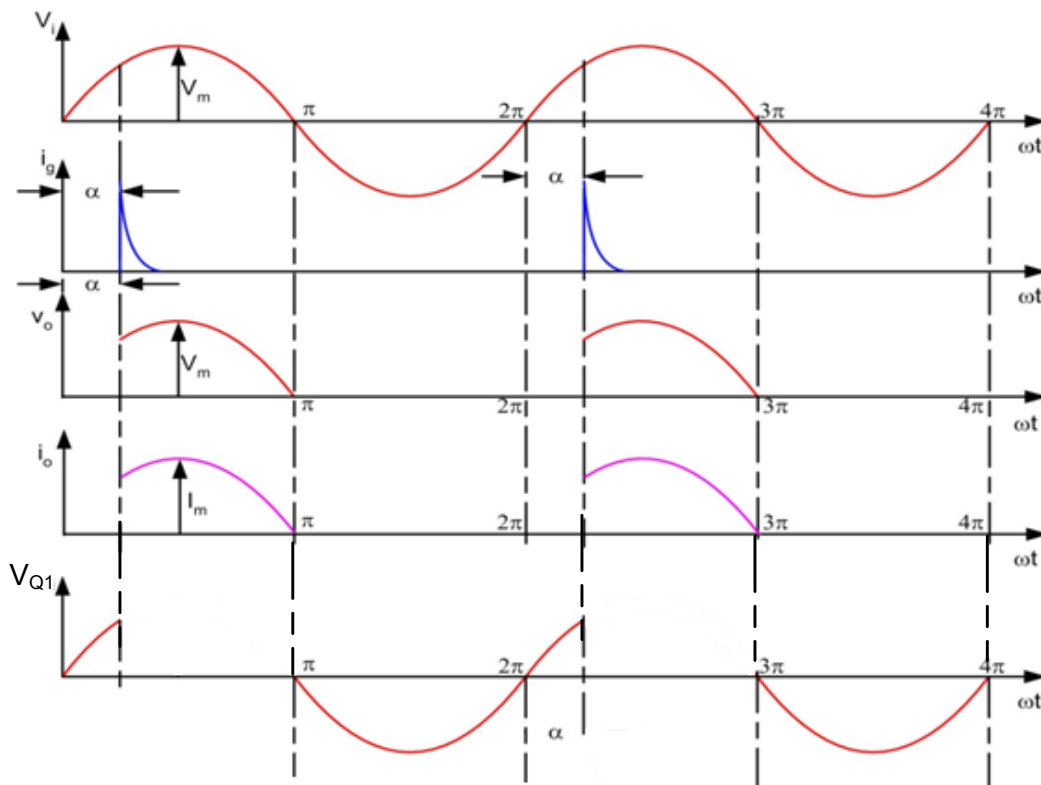
- -

ولكي نفهم كيفية عمل الموحدات المحكومة فسنبدأ بدائرة بسيطة لموحد نصف موجة محكوم يتكون من عنصر توحيد محكوم (ثايرستور) واحد فقط كما في شكل ٣- ١. ويستخدم هذا الموحد لتغذية حمل مادي عبارة عن مقاومة. ففي خلال النصف الموجب من الموجة يكون جهد الأنود "A" أعلى من جهد الكاثود "K" ويكون الثايرستور في حالة انحياز أمامي فعند إشعال الثايرستور عن طريق تيار البوابة عند زاوية إشعال " $\alpha$ " فإن جهد الدخل سوف يظهر على الحمل ويبدأ مرور التيار في الحمل من خلال الثايرستور وعندما يصل جهد الدخل إلى القيمة صفر عند " $\omega t = \pi$ " فإن التيار المار بالحمل يكون

مساويا للصفر أيضا ويصبح الثايرستور في حالة فصل وعندما يبدأ النصف السالب من الموجة فإن جهد الأنود "A" سيكون أقل من جهد الكاثود "K" ويكون الثايرستور في حالة انحياز عكسي بمعنى أنه لا يمكن إشعاله خلال تلك الفترة ويستمر الوضع كذلك حتى تبدأ الموجة الموجبة مرة أخرى ويتم إشعال الثايرستور مرة أخرى. ويتكرر ذلك مع كل دورة وعلى ذلك تكون أشكال موجات الجهد والتيار كما في شكل ٣- ٢



شكل ٣- ١ موحد أحادي الوجه نصف موجة محكوم مع حمل مادي



شكل ٣- ٢ موجات الجهد والتيار لموحد أحادي الوجه نصف موجة محكوم مع حمل مادي

ويمكن إيجاد القيمة المتوسطة للجهد المستمر الناتج "V<sub>o</sub>" من عملية التوحيد وذلك بإيجاد التكامل لشكل موجة الخرج في خلال الفترة الزمنية "0-2π" كما يلي:

$$V_o = \frac{1}{2\pi} \int_{\alpha}^{\pi} V_m \sin(\omega t) d(\omega t) = \frac{V_m}{2\pi} (1 + \cos \alpha) \quad 3-1$$

وكما هو واضح من المعادلة (3-1) فإن هذا الجهد يمكن التحكم في قيمته بالتحكم في قيمة زاوية الإشعال "α". كما يمكن حساب القيمة المتوسطة لتيار الحمل بقسمة القيم المتوسطة للجهد المستمر الناتج من عملية التوحيد على قيمة المقاومة كما يلي:

$$I_o = \frac{V_o}{R} = \frac{V_m}{2\pi R} (1 + \cos \alpha) \quad 3-2$$

ويمكن حساب القيمة الفعالة للجهد على أطراف الحمل كما يلي:

$$V_{rms} = \frac{1}{2\pi} \int_{\alpha}^{\pi} (V_m \sin \omega t)^2 d\omega t$$

$$V_{rms} = \frac{V_m}{2} \sqrt{1 - \frac{\alpha}{\pi} + \frac{\sin(2\alpha)}{2\pi}} \quad 3-3$$

كما يمكن حساب القيمة الفعالة لتيار الحمل كما يلي:

$$I_{rms} = \frac{V_{rms}}{R} = \frac{V_m}{2R} \sqrt{1 - \frac{\alpha}{\pi} + \frac{\sin(2\alpha)}{2\pi}} \quad 3-4$$

وبالرجوع إلى أشكال موجات التيار والجهد نجد أن التيار في الحمل الناتج من استخدام هذا الموحد يكون متقطعاً وهذا غير مرغوب فيه في التطبيقات الصناعية المختلفة لذا يندر استخدام مثل هذا الموحد ويقتصر استخدامه على القدرات الصغيرة جداً.

## مثال ٣-١

موحد أحادي الوجه نصف موجة محكوم يستخدم لتغذية حمل مادي عبارة عن مقاومة مقدارها ١٠ أوم وكان جهد مصدر التيار المتردد ٢٠٨ فولت، المطلوب:

- رسم أشكال موجات الجهد والتيار في الدائرة.
- القيمة المتوسطة لتيار الحمل إذا كانت زاوية الإشعال ٤٥ درجة.
- زاوية الإشعال اللازمة للحصول على تيار ٦ أمبير.
- أقصى قيمة يمكن الحصول عليها لتيار الحمل.
- أقصى جهد عكسي على الثايرستور PIV.

## الحل

- أشكال موجات التيار والجهد في الدائرة كما في شكل ٣-٢
- تيار الحمل

$$V_m = 208\sqrt{2} = 294.156 \quad \text{V}$$

$$V_o = \frac{V_m}{2\pi}(1 + \cos \alpha) = 46.816(1 + \cos 45) = 79.92 \quad \text{V}$$

$$I_o = \frac{V_o}{R} = 7.992 \quad \text{A}$$

- زاوية الإشعال للحصول على تيار 6A

$$V_o = I_o R = 6 \times 10 = 60 \quad \text{V}$$

بالتعويض في المعادلة (3-1) عن قيمة  $V_o$  يمكن إيجاد الزاوية  $\alpha$

$$\alpha = 73.64^\circ$$

- أقصى قيمة لتيار الحمل للحصول على أقصى قيمة للتيار يجب أن تكون زاوية الإشعال مساوية للصفر.

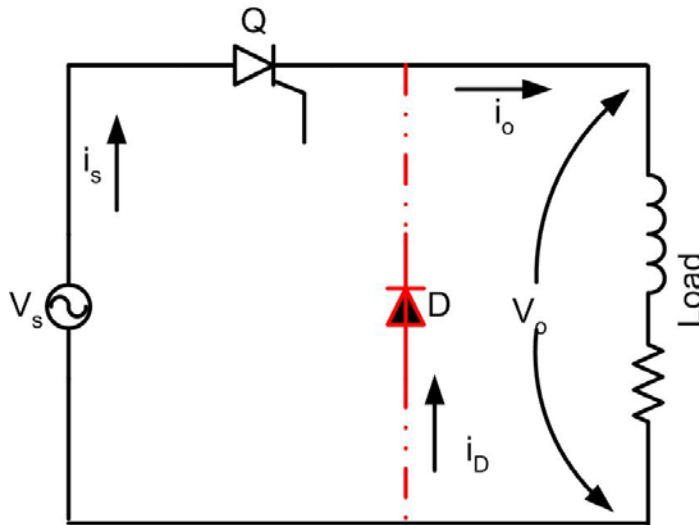
$$V_{o_{\max}} = \frac{V_m}{2\pi}(1 + \cos \alpha) = 46.816(1 + \cos 0) = 93.63 \quad \text{V}$$

$$I_{o_{\max}} = \frac{V_{o_{\max}}}{R} = 9.36 \quad \text{A.}$$

$$\text{PIV} = V_m = 294.156 \quad \text{V}$$

### ٣- ١- ٢ موحد أحادي الوجه نصف موجة محكوم مع حمل مادي وحثي

معظم الأحمال في التطبيقات الصناعية المختلفة مثل المحركات الكهربائية تحتوي على حمل مادي وحثي، لذلك يجب دراسة تأثير الأحمال الحثية على أداء الموحدات المحكومة. شكل ٣- ٣ يوضح موحد أحادي الوجه نصف موجة مع حمل يتكون من مقاومة وممانعة حثية، بينما يوضح شكل ٣- ٤ أشكال موجات التيار والجهد الناتجة عن استخدام هذا الموحد. ونلاحظ أنه عندما يتم إشعال الثايرستور (تشغيله) فإن التيار في الحمل لا يتغير لحظياً كما في حالة الحمل المادي وذلك بسبب وجود الملف الذي يقاوم مثل هذا التغير، وكذلك الحال عندما يصل جهد المصدر إلى الصفر وتبدأ الموجة السالبة فإن التيار المار في الثايرستور له قيمة أعلى من الصفر ولذلك لا يتم إطفاء الثايرستور ويظهر جزء من الموجة السالبة على أطراف الحمل، ويستمر الوضع كذلك حتى يصل التيار المار في الثايرستور إلى الصفر عند الزاوية " $\beta$ " والتي تتحدد قيمتها بناء على قيمة كل من المقاومة والمحاثة. ويستخدم أحياناً داوود المسار الحر "D" للتخلص من الجزء السالب من الجهد ويساعد ذلك على تقليل عدم الاتصال في موجة التيار المار بالحمل، حيث سيمر في الثايرستور المناظر للجزء الموجب من موجة الجهد في الفترة من  $\alpha$  إلى  $\pi$  ويمر في داوود المسار الحر للجزء السالب من موجة الجهد في الفترة من  $\pi$  إلى  $\beta$  كما هو واضح في شكل ٣- ٤ الذي يعرض أشكال موجات التيارات والجهود لهذا الموحد في حالة استخدام داوود المسار الحر، ويمكن ملاحظة أن التيار لا زال يعاني من عدم الاتصال ولذلك وفي معظم التطبيقات يستخدم أحياناً ملف تنعيم مع الحمل ومع ذلك فإن هذا الموحد قليل الاستخدام في الصناعة.



شكل ٣- ٣ موحد أحادي الوجه نصف موجة محكوم مع حمل مادي

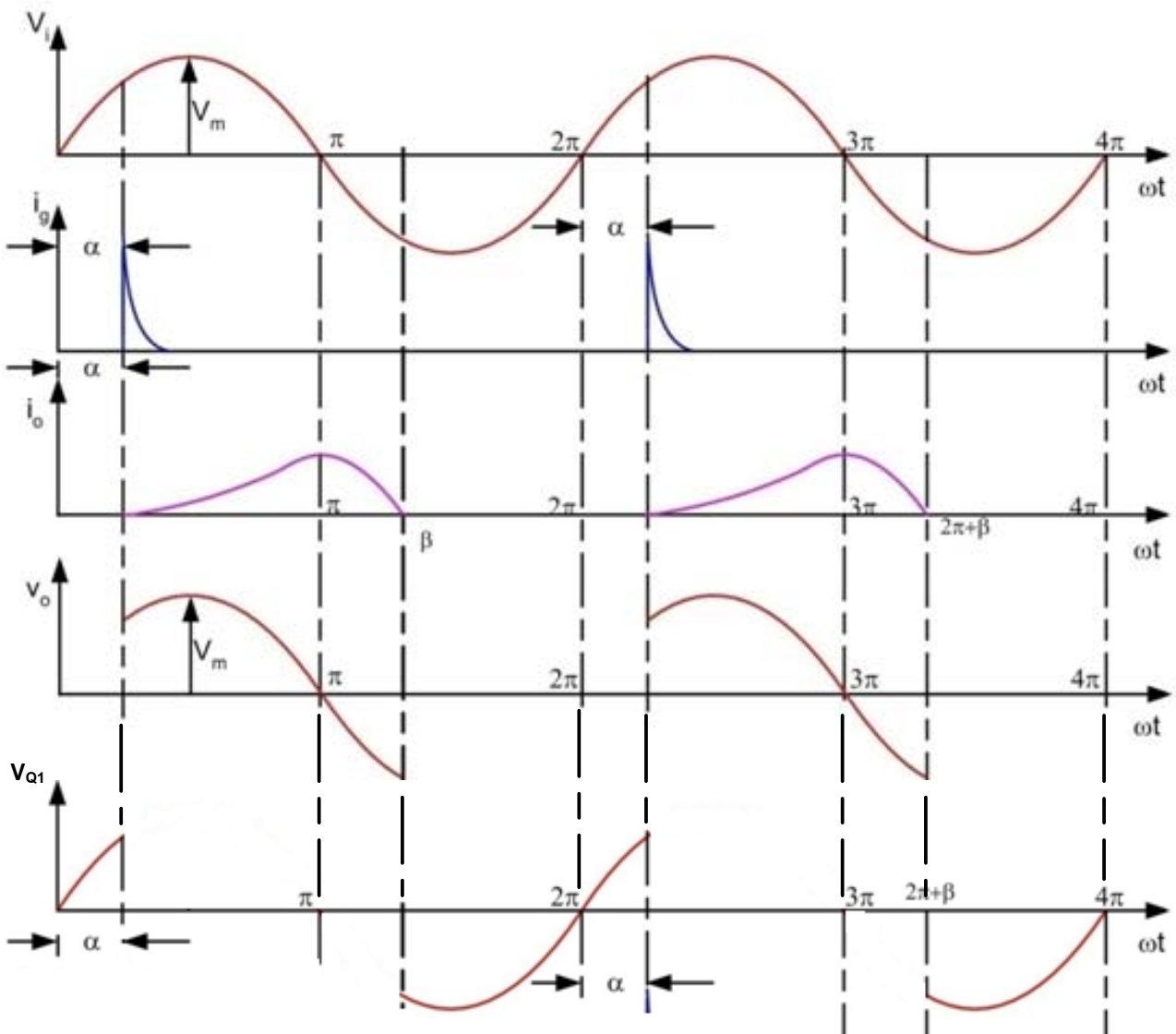
ويمكن إيجاد القيمة المتوسطة للجهد المستمر الناتج " $V_o$ " من عملية التوحيد بدون داوود المسار الحر وذلك بإيجاد التكامل لشكل موجة الخرج في خلال الفترة الزمنية " $0-2\pi$ " كما يلي:



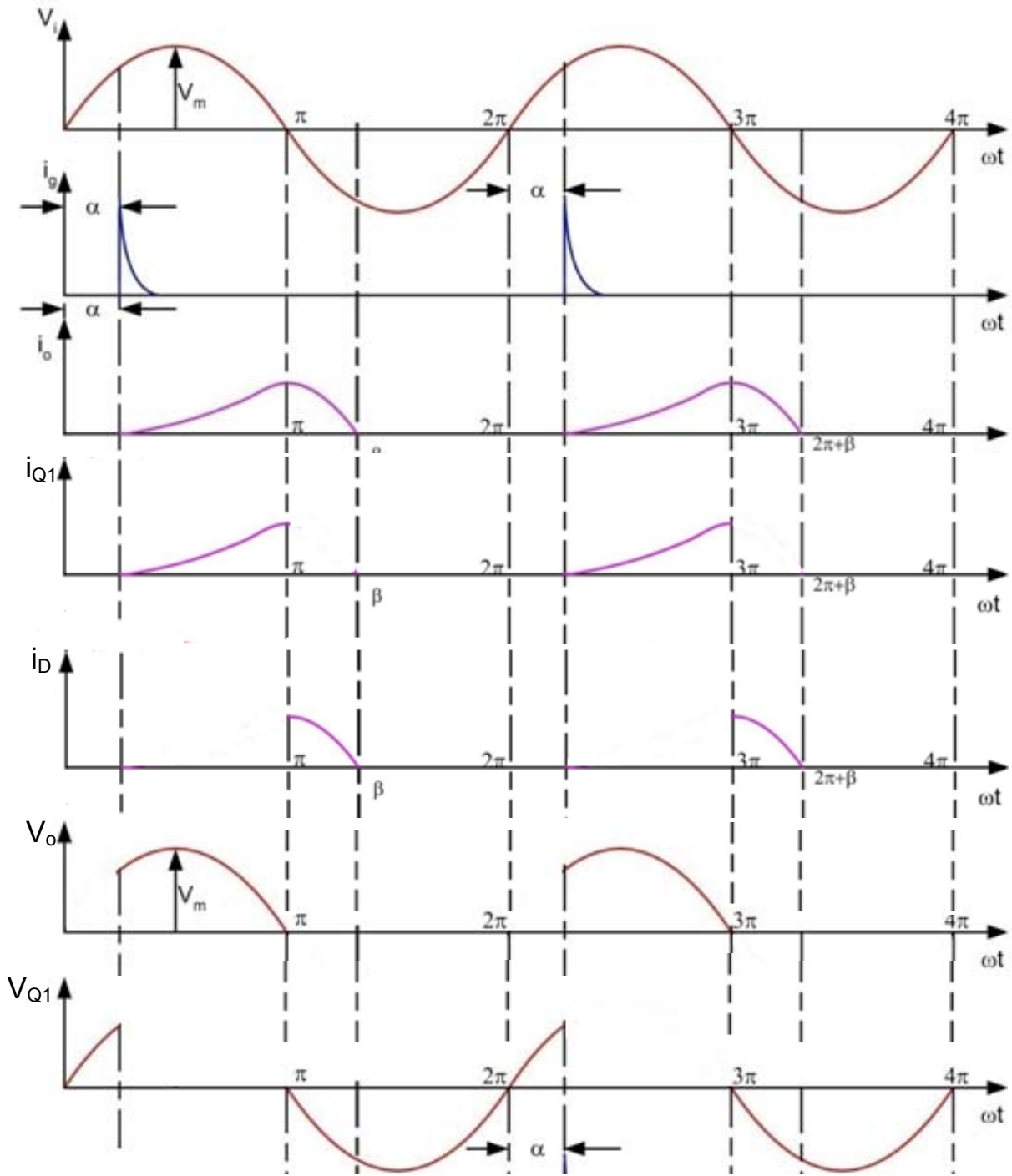
$$V_o = \frac{1}{2\pi} \int_{\alpha}^{\beta} V_m \sin(\omega t) d(\omega t) = \frac{V_m}{2\pi} (\cos \alpha - \cos \beta) \quad 3-5$$

حيث "β" زاوية إطفاء الثايرستور، أو بمعنى أدق هي الزاوية التي يصل فيها تيار الحمل إلى الصفر. أما في حالة استخدام دايود المسار الحر فيكون الجهد المتوسط طبقاً للمعادلة (3-1). ويمكن حساب القيمة المتوسطة لتيار الحمل كما يلي:

$$I_o = \frac{V_o}{R} \quad 3-6$$



شكل ٣-٤ أ موجات الجهد والتيار لموحد أحادي الوجه نصف موجة محكوم مع حمل مادي وحثي



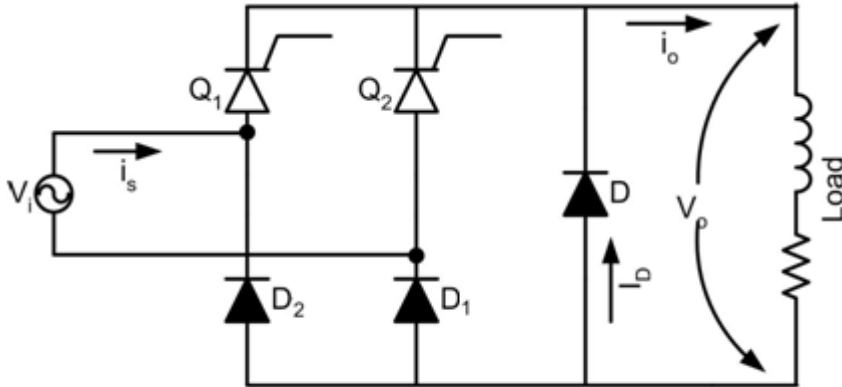
شكل ٣-٤ ب موجات الجهد والتيار لموحد أحادي الوجه نصف موجة محكوم مع حمل مادي وحثي

ونتيجة لأن معظم التطبيقات الصناعية تحتوي على أحمال مادية وحثية وتحتاج دائما إلى تيار متصل فسنكتفي في دراسة المحركات المحكومة في الجزء المتبقي من هذه الوحدة بحالات الأحمال ذات المحاثة العالية.

## ٢ - موحد أحادي الوجه موجة كاملة نصف محكوم

## Single-Phase Semi-Converter (Single –Phase Full wave Semi-Controlled Rectifier)

يتكون الموحد نصف المحكوم من قنطرة تحتوي على أربعة عناصر توحيد كما في شكل ٣- ٥ ، اثنان منهما عبارة عن ثايرستور ( $Q_1, Q_2$ ) والآخران عبارة عن دايود ( $D_1, D_2$ ) بالإضافة إلى دايود المسار الحر "D" وسوف نقتصر في دراساتنا على حالة الحمل الذي يحتوي على ممانعة حثية عالية. في النصف الموجب من الموجة يتم إشعال الثايرستور " $Q_1$ " عند زاوية " $\alpha$ " ويمر التيار من خلاله إلى الحمل ومرورا بالدايود " $D_1$ " ويستمر ذلك حتى يصل جهد الدخل إلى القيمة صفر عند " $\omega t = \pi$ ". وفي خلال الفترة " $\pi + \alpha < \omega t < 2\pi$ " يكون جهد المصدر سالبا ويكون دايود المسار الحر "D" في حالة انحياز أمامي وبالتالي يشكل قصر على الحمل ويمر به تيار الحمل - وهذا التيار يكون ثابت القيمة بسبب وجود ملف عالي القيمة في دائرة الحمل - ويتم إطفاء الثايرستور " $Q_1$ ". أما خلال الفترة " $2\pi > \omega t > \pi + \alpha$ " فيتم إشعال الثايرستور " $Q_2$ " عند زاوية " $\pi + \alpha$ " ويمر التيار من خلاله إلى الحمل ومرورا بالدايود " $D_2$ " ويستمر ذلك حتى يصل جهد الدخل إلى القيمة صفر عند " $\omega t = 2\pi$ " فيتحول تيار الحمل مرة أخرى ليمر من خلال دايود المسار الحر ويتم إطفاء الثايرستور " $Q_2$ ". ويتم ذلك في خلال الفترة " $2\pi + \alpha < \omega t < 3\pi$ " ويستمر الوضع كذلك حتى يتم إشعال الثايرستور " $Q_1$ " مرة أخرى. ويتكرر ذلك مع كل دورة وعلى ذلك تكون أشكال موجات الجهد والتيار كما في شكل ٣- ٦.

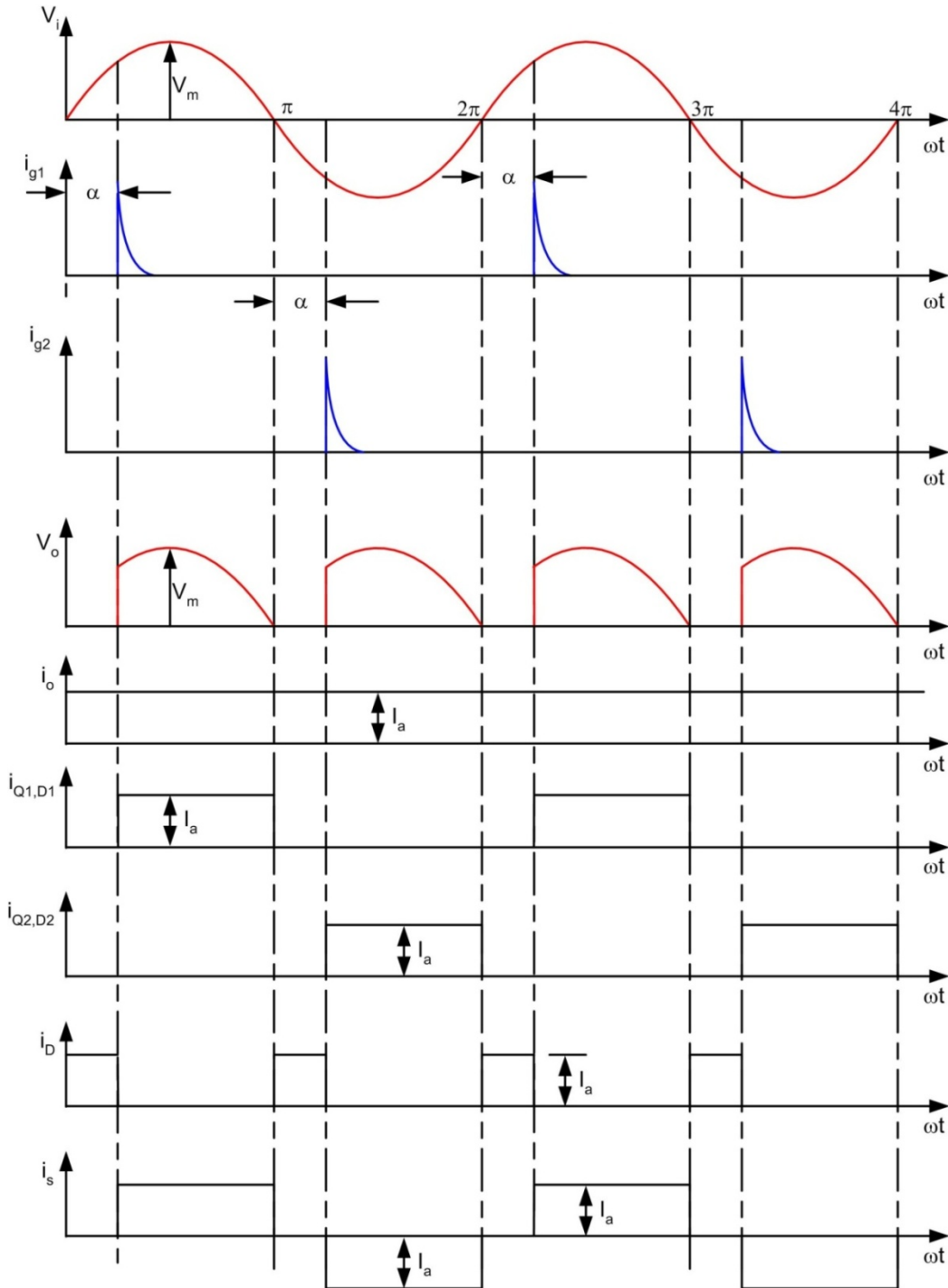


شكل ٣- ٥ موحد أحادي الوجه موجة كاملة نصف محكوم

ويمكن إيجاد القيمة المتوسطة للجهد المستمر الناتج " $V_o$ " من عملية التوحيد وذلك بإيجاد التكامل لشكل موجة الجهد الخارج في خلال الفترة الزمنية " $0 - \pi$ " كما يلي:

$$V_o = \frac{1}{\pi} \int_{\alpha}^{\pi} V_m \sin(\omega t) d(\omega t) = \frac{V_m}{\pi} (1 + \cos \alpha)$$

3-7



شكل (٣-٦) موجات الجهد والتيار للموحد أحادي الوجه نصف محكوم مع حمل ذي معاثة عالية

كما يمكن حساب القيمة المتوسطة لتيار الحمل كما يلي:

$$I_o = \frac{V_o}{R} = \frac{V_m}{\pi R} (1 + \cos \alpha)$$

3-8

وكما هو واضح من المعادلة (٣- ٧) فإن هذا الجهد يمكن التحكم في قيمته بالتحكم في قيمة زاوية الإشعال "α"، ومن الواضح أيضا أن جهد الخرج لهذا الموحد دائما يكون موجبا وكذلك تيار الحمل. لذلك يستخدم هذا الموحد في التطبيقات التي لا تحتاج إلى عكس اتجاه الجهد أو التيار "One quadrant".

### مثال ٣- ٢

موحد أحادي الوجه كامل الموجة نصف محكوم يستخدم لتغذية حمل مادي عبارة عن مقاومة مقدارها ١٥ أوم وممانعة حثية عالية بدرجة تكفي لأن يكون التيار متصلاً وخالياً من التذبذبات، وكان جهد مصدر التيار المتردد ٢٠٨ فولت احسب:

- تيار الحمل إذا كانت زاوية الإشعال ٦٠ درجة.
- زاوية الإشعال اللازمة للحصول على جهد مقداره ١٥٠ فولت.
- أقصى قيمة للجهد على أطراف الحمل.

الحل

- تيار الحمل

$$V_m = 208\sqrt{2} = 294.156 \quad \text{V}$$

$$V_o = \frac{V_m}{\pi}(1 + \cos \alpha) = 93.633(1 + \cos 60) = 140.4495 \quad \text{V}$$

$$I_o = \frac{V_o}{R} = 9.3633 \quad \text{A}$$

- زاوية الإشعال: بالتعويض في المعادلة  $\alpha = \cos^{-1} \left( \frac{\pi \cdot V_o}{V_m} \right)$  عن الجهد  $V_o = 150 \text{ V}$   
 $\alpha = 52.987^\circ$

- أقصى قيمة للجهد على أطراف الحمل.

للحصول على أقصى قيمة للجهد على أطراف الحمل يجب أن تكون زاوية الإشعال مساوية للصفر.

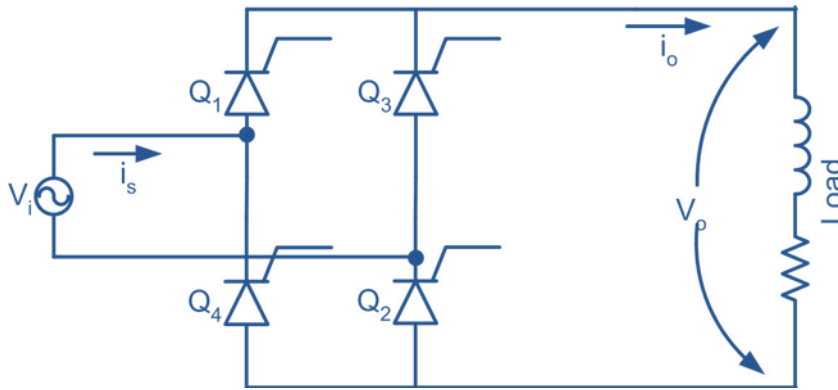
$$V_{o_{\max}} = \frac{V_m}{\pi}(1 + \cos 0) = 93.633(1 + \cos 0) = 187.266 \quad \text{V}$$

## ٣-٣ موحد أحادي الوجه موجة كاملة محكوم

## Single-Phase Full-Wave Converter (Single-Phase Full Wave Controlled Rectifier)

يتكون الموحد المحكوم كامل الموجة من قنطرة تحتوي على أربعة عناصر توحيد جميعها ثايرستور  $(Q_1, Q_2, Q_3, Q_4)$ . كما في شكل ٣-٧ وسوف نهتم هنا بحالة الحمل الذي يحتوي على ممانعة حثية عالية.

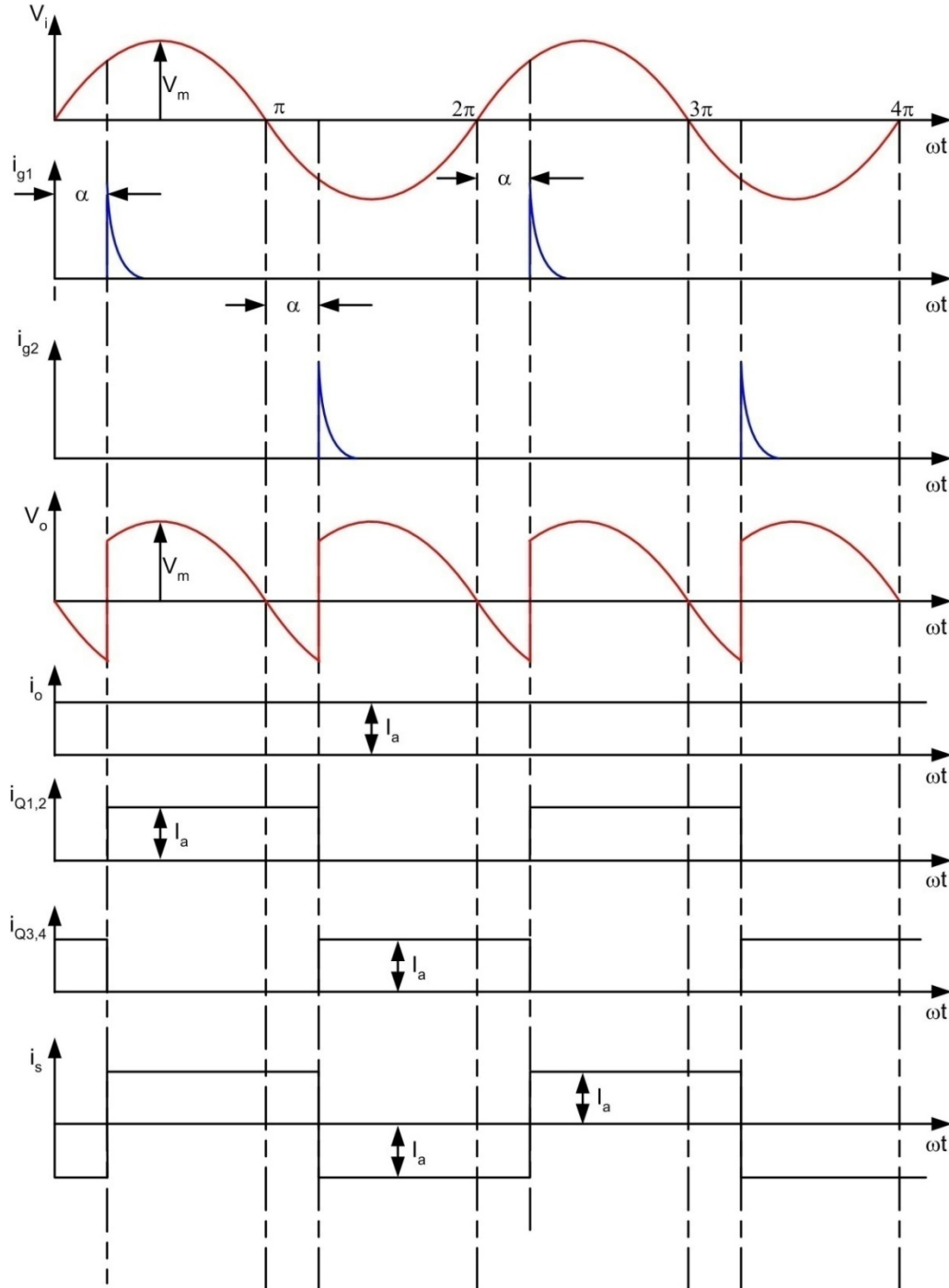
في النصف الموجب من الموجة يكون كل من الثايرستور "Q<sub>1</sub>"، "Q<sub>2</sub>" في حالة انحياز أمامي، لذلك عندما يتم إشعالهما عند زاوية " $\alpha$ " - وذلك بتسليط نبضة على بوابة كل منهما - يتم توصيل التيار من المصدر إلى الحمل خلال "Q<sub>1</sub>, Q<sub>2</sub>" ونتيجة لمحاثة الحمل فإن التيار يستمر في المرور في كل من "Q<sub>1</sub>, Q<sub>2</sub>" حتى بعد أن تزيد قيمة  $\omega t$  عن  $\pi$  رغم أن جهد المصدر قد أصبح سالبا ويستمر ذلك حتى يتم إشعال الثايرستور "Q<sub>3</sub>" والثايرستور "Q<sub>4</sub>" - اللذين يكونان في حالة انحياز أمامي - عند زاوية " $\pi + \alpha$ " ويمر التيار من خلالهما إلى الحمل ويستمر ذلك حتى يتم إشعال كل من الثايرستور "Q<sub>1</sub>" والثايرستور "Q<sub>2</sub>" مرة أخرى عند زاوية " $2\pi + \alpha$ ". ويتكرر ذلك مع كل دورة وعلى ذلك تكون أشكال موجات الجهد والتيار كما في شكل ٣-٨.



شكل ٣-٧ موحد أحادي الوجه موجة كاملة محكوم

ويمكن إيجاد القيمة المتوسطة للجهد المستمر الناتج " $V_o$ " من عملية التوحيد وذلك بإيجاد التكامل لشكل موجة جهد الخرج في خلال الفترة الزمنية " $\alpha - (\pi + \alpha)$ "، وتكون طبقا للمعادلة (٣-٩). بينما يمكن حساب القيمة المتوسطة لتيار الحمل من المعادلة (٣-١٠)، وكما هو واضح من معادلة الجهد المتوسط فإن هذا الجهد يمكن التحكم في قيمته بالتحكم في قيمة زاوية الإشعال " $\alpha$ "، كما أن جهد الخرج لهذا الموحد من الممكن أن يكون موجبا أو سالبا على حسب قيمة زاوية الإشعال فإذا كانت زاوية الإشعال أقل من ٩٠ درجة يكون الجهد موجبا بينما يكون سالبا إذا كانت زاوية الإشعال أكبر من ٩٠

درجة أما تيار الحمل فيكون دائماً موجبا لهذا يستخدم هذا الموحد في التطبيقات التي تحتاج إلى عكس اتجاه الجهد "Two quadrant".



شكل ٣-٨ موجات الجهد والتيار للموحد أحادي الوجه محكوم مع حمل ذي محاثة عالية

$$V_o = \frac{1}{\pi} \int_{\alpha}^{\pi+\alpha} V_m \sin(\omega t) d(\omega t) = \frac{2V_m}{\pi} \cos \alpha \quad 3-9$$

$$I_o = \frac{V_o}{R} = \frac{V_m}{\pi R} (1 + \cos \alpha) \quad 3-10$$

مثال ٣-٣:

- موحد أحادي الوجه كامل الموجة محكوم يستخدم لتغذية حمل مادي عبارة عن مقاومة مقدارها ١٢ أوم وممانعة حثية عالية بدرجة تكفي لأن يكون التيار متصلاً وخالياً من التذبذبات، وكان جهد مصدر التيار المتردد ٢٠٨ فولت، احسب:
- تيار الحمل إذا كانت زاوية الإشعال ٦٠ درجة.
  - القدرة المسحوبة من المصدر  $P_s$ .
  - عند نفس التيار السابق إذا تغيرت زاوية الإشعال لتكون ١٢٠ درجة احسب القدرة المستردة إلى المصدر.

الحل

- حساب تيار الحمل.

$$V_m = 208\sqrt{2} = 294.156 \quad V$$

$$V_o = \frac{2V_m}{\pi} (\cos \alpha) = 187.266(\cos 60) = 93.633 \quad V$$

$$I_o = \frac{V_o}{R} = 7.8 \quad A.$$

ويمكن ملاحظة أن القيم المتوسطة للجهد الناتج من دائرة الموحد كامل الموجة المحكوم أقل من تلك الناتجة من الموحد كامل الموجة نصف المحكوم والذي يعمل عند نفس زاوية الإشعال ويغذى من نفس المصدر (نفس جهد المصدر).

-القدرة المسحوبة من المصدر = القدرة المستهلكة في المقاومة

$$P_s = P_L = V_o I_o = 730.594 \quad \text{watt}$$

-عندما تتغير زاوية الإشعال لتكون  $120^\circ$  فإن الجهد على أطراف الحمل يصبح سالبا، ويمكن حسابه من المعادلة (3-9).

$$V_o = \frac{2V_m}{\pi} (\cos \alpha) = 187.266(\cos 120) = -93.633 \quad V$$

وتكون القدرة المعادة إلى المصدر



$$P_s = V_o I_o = -730.594 \quad \text{watt}$$

### ٣-٤ الموحد المزدوج أحادي الوجه Single -Phase Dual Converter

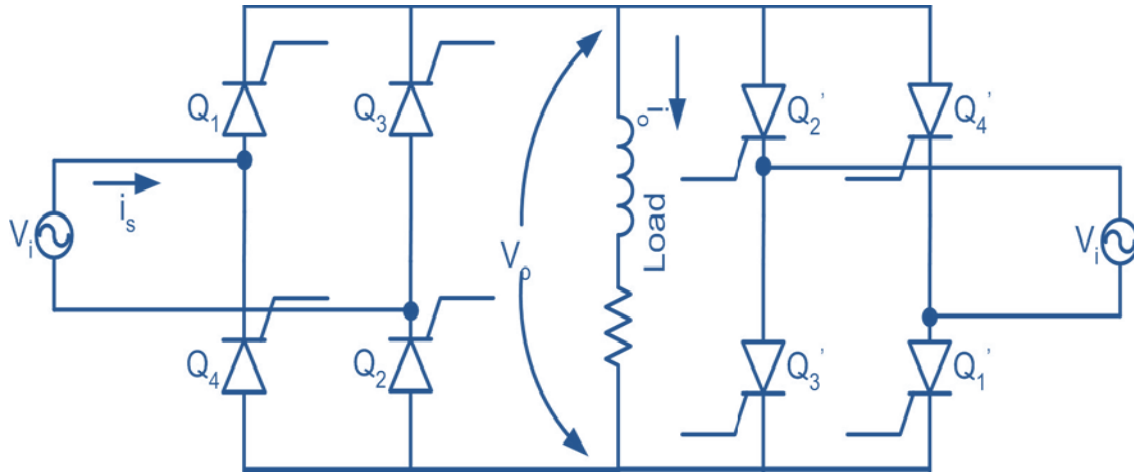
يتكون الموحد المزدوج من موحدين محكومين يتم توصيلهما متعاكسين كما في شكل ٣-٩ ، وذلك حتى نتمكن من عكس الجهد على أطراف الحمل وكذا عكس التيار المار في الحمل ويستخدم هذا الموحد بكثرة في التطبيقات الصناعية التي تحتاج إلى محركات متغيرة السرعة وعالية القدرة. في حالة تشغيل الموحد الأول والمكون من "Q<sub>1</sub>, Q<sub>2</sub>, Q<sub>3</sub>, Q<sub>4</sub>" يكون الجهد على أطراف الحمل:

$$V_{a1} = \frac{2V_m}{\pi} (\cos \alpha_{a1}) \quad 3-11$$

ولعكس اتجاه الجهد على الحمل يجب فصل الموحد الأول وتشغيل المحول الثاني وفي حالة تشغيل

الموحد الثاني والمكون من "Q<sub>1</sub>' , Q<sub>2</sub>' , Q<sub>3</sub>' , Q<sub>4</sub>'" يكون الجهد على أطراف الحمل:

$$V_{a2} = \frac{2V_m}{\pi} (\cos \alpha_{a2}) \quad 3-12$$

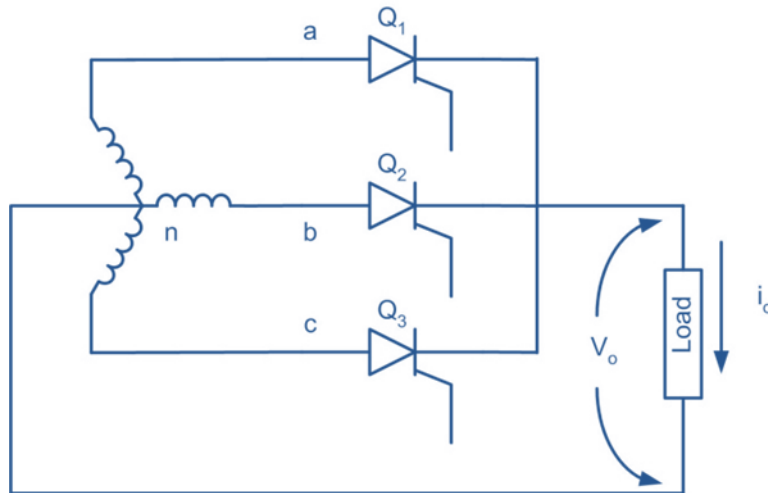


شكل ٣-٩ الموحد المزدوج أحادي الوجه

### ٣-٥ الموحد ثلاثي الأوجه نصف موجة المحكوم Three- Phase Half- Wave Converter

تستخدم المحولات المحكومة ثلاثية الأوجه بكثرة في التطبيقات الصناعية لعدة أسباب، منها القدرة العالية مقارنة بالمحولات أحادية الوجه كما أن تردد التذبذبات في موجة الخرج يكون عالياً ولذلك فإن عملية تنعيم تيار الحمل تكون أبسط وأفضل مقارنة بتلك المستخدمة مع المحولات أحادية الوجه.

يتكون الموحد الثلاثي الأوجه نصف الموجة من ثلاث ثايرستورات "Q<sub>1</sub>, Q<sub>2</sub>, Q<sub>3</sub>" توصل بين المصدر والحمل الذي يتكون من مقاومة مادية ومحاثة عالية كما في شكل ٣- ١٠. ويلاحظ من موجات جهد المصدر كما في شكل ٣- ١١ أن الثايرستور Q<sub>1</sub> يكون في حالة انحياز أمامي في الفترة  $\frac{\pi}{6} < \omega t < \frac{5\pi}{6}$ ، وبالتالي يمكن إشعاله في خلال تلك الفترة، بينما يكون الثايرستور Q<sub>2</sub> في حالة انحياز أمامي في الفترة  $\frac{5\pi}{6} < \omega t < \frac{3\pi}{2}$ ، ويمكن إشعاله في تلك الفترة، أما الثايرستور Q<sub>3</sub> فيكون في حالة انحياز أمامي في الفترة  $\frac{3\pi}{2} < \omega t < 2\pi + \frac{\pi}{6}$ ، ويمكن إشعاله في تلك الفترة. على ذلك يمكن تلخيص عمل الموحد ثلاثي الأوجه نصف موجه كما يلي عندما يكون الثايرستور في حالة انحياز أمامي ويتم إشعاله عند  $(\omega t = \pi/6 + \alpha)$  وينتج عن ذلك أن يظهر الجهد V<sub>an</sub> على الحمل ويستمر الوضع كذلك حتى يتم إشعال Q<sub>2</sub> عند  $(\omega t = 5\pi/6 + \alpha)$  فينتج عن ذلك جهد عكسي على Q<sub>1</sub> يؤدي إلى إطفائه ويظهر الجهد V<sub>bn</sub> على الحمل ويستمر الوضع كذلك حتى يتم إشعال Q<sub>3</sub> عند  $(\omega t = 3\pi/2 + \alpha)$  فينتج عن ذلك جهد عكسي على Q<sub>2</sub> يؤدي إلى إطفائه ويظهر الجهد V<sub>cn</sub> على الحمل وعلى ذلك تكون أشكال موجات الجهد والتيار للموحد والحمل كما في شكل ٣- ١١.



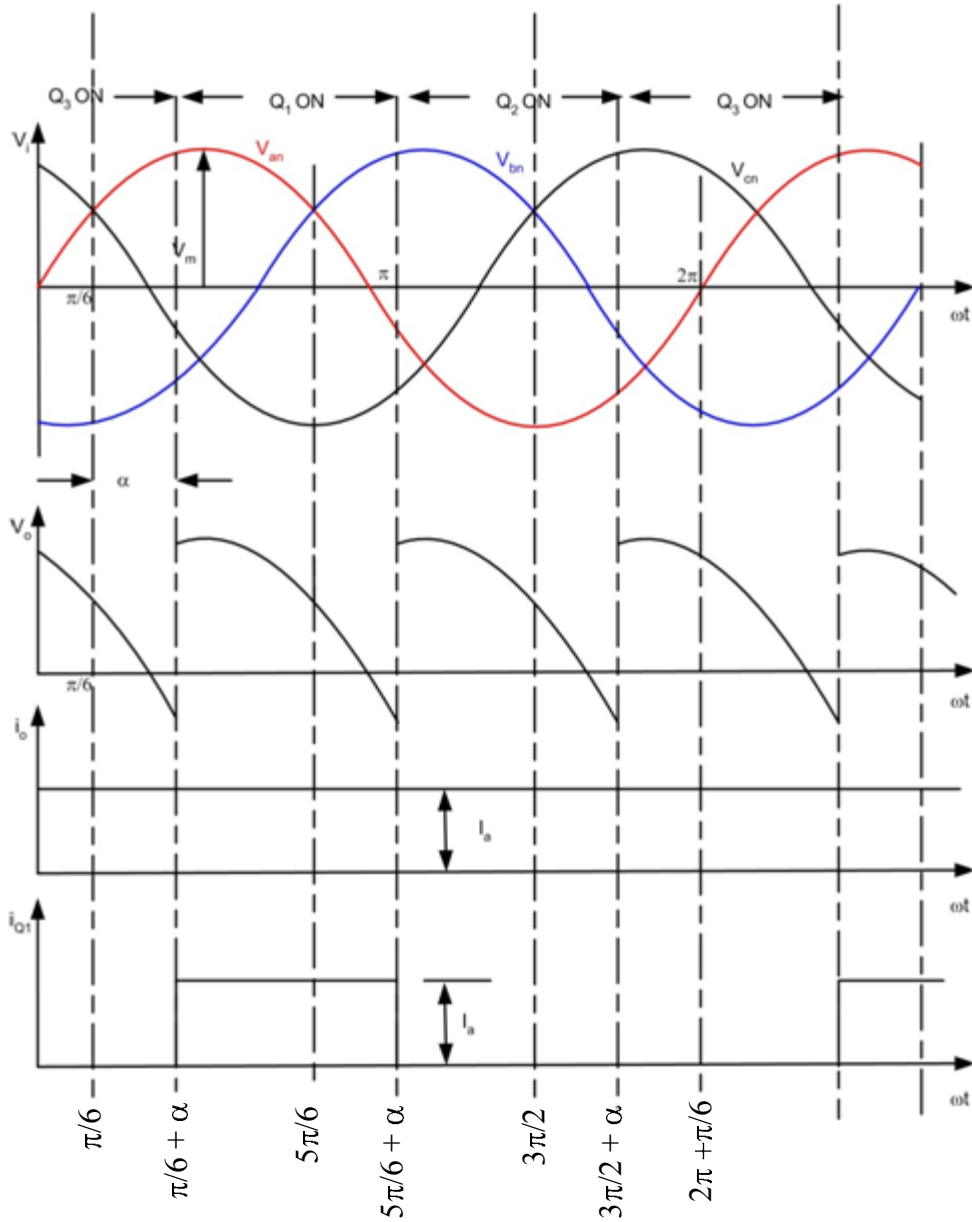
شكل ٣- ١٠ الموحد ثلاثي الأوجه نصف موجة

ويمكن كتابة معادلات جهد الأوجه كمايلي:

$$V_{an} = V_m \sin(\omega t)$$

$$V_{bn} = V_m \sin(\omega t - 2\pi/3)$$

$$V_{cn} = V_m \sin(\omega t + 2\pi/3) \square$$



شكل ٣- ١١ موجات الجهد والتيار للموحد ثلاثي الأوجه نصف موجة

ويمكن ملاحظة أن عدد التذبذبات في موجة جهد الخرج أقل من الموحد أحادي الوجه. ويمكن حساب متوسط جهد الخرج بإجراء التكامل لشكل موجة جهد الخرج في الفترة من  $(\pi/6 + \alpha)$  إلى  $(5\pi/6 + \alpha)$  ، وعلى ذلك يمكن حساب هذا الجهد من المعادلة (٣- ١٣).

$$V_o = \frac{3}{2\pi} \int_{\alpha + \frac{\pi}{6}}^{\alpha + \frac{5\pi}{6}} V_m \sin(\omega t) d(\omega t) = \frac{3\sqrt{3}V_m}{2\pi} \cos \alpha \quad 3-13$$

مثال ٣- ٤ :

موحد ثلاثي الأوجه نصف موجة محكوم يستخدم لتغذية حمل مادي عبارة عن مقاومة مقدارها ١٠ أوم وممانعة حثية عالية بدرجة تكفي لأن يكون التيار متصلًا وخالياً من التذبذبات، وكان مصدر التغذية ثلاثي الأوجه موصل نجمة وجهده ٢٠٨ فولت، احسب:

- القيمة المتوسطة للجهد على أطراف الحمل إذا كانت زاوية الإشعال ٣٠ درجة، وكذلك تيار الحمل.

- القيمة المتوسطة للجهد على أطراف الحمل إذا كانت زاوية الإشعال ٦٠ درجة.

- القيمة المتوسطة للجهد على أطراف الحمل إذا كانت زاوية الإشعال ١٢٠ درجة.

- أقصى قيمة للجهد المتوسط على أطراف الحمل.

الحل

- الجهد المتوسط وتيار الحمل عند زاوية إشعال ٣٠ درجة.

$$V_m = \frac{208\sqrt{2}}{\sqrt{3}} = 169.83 \quad V$$

$$V_o = \frac{3\sqrt{3}V_m}{2\pi} (\cos \alpha) = 140 \cdot 449 (\cos 30) = 121.633 \quad V$$

$$I_o = \frac{V_o}{R} = 12.166 \quad A.$$

- الجهد المتوسط عند زاوية إشعال ٦٠ درجة.

$$V_o = \frac{3\sqrt{3}V_m}{2\pi} (\cos \alpha) = 140 \cdot 449 (\cos 60) = 70.2245 \quad V$$

الجهد المتوسط عند زاوية إشعال ١٢٠ درجة.

$$V_o = \frac{3\sqrt{3}V_m}{2\pi} (\cos \alpha) = 140 \cdot 449 (\cos 120) = -70.2245 \quad V$$

- أقصى قيمة للجهد المتوسط على أطراف الحمل يحدث عندما تكون زاوية الإشعال مساوية لصفر.

$$V_o = \frac{3\sqrt{3}V_m}{2\pi} (\cos \alpha) = 140 \cdot 449 (\cos 0) = 140.449 \quad V$$

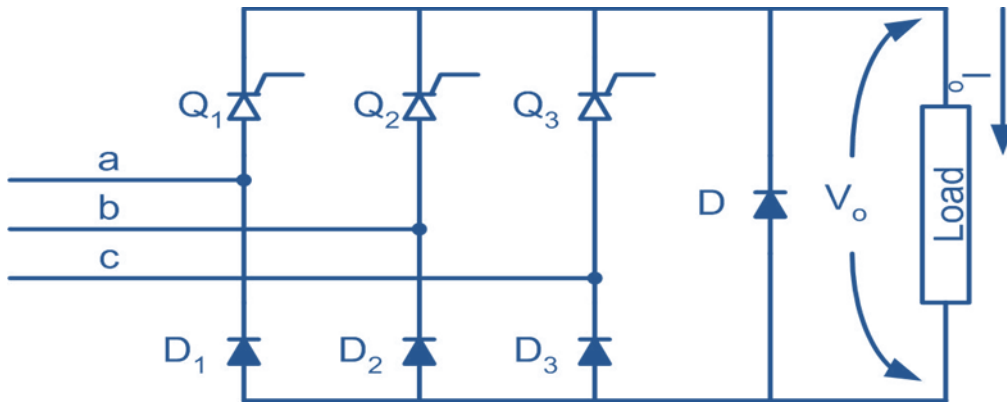
## Three- Phase Semi-converter

## ٦ -٣ الموحد ثلاثي الأوجه موجة كاملة نصف محكوم

يتكون هذا الموحد من ثلاثة ثايرستورات وثلاثة دايودات يتم توزيعهم على شكل قنطرة بالإضافة إلى دايود مسار حر كما في شكل ٣- ١٢. ويستخدم هذا الموحد في التطبيقات التي تحتاج إلى جهد موجب وتيار موجب أيضا "One quadrant"، ولكنه أعلى قدرة من الموحد نصف الموجة حيث يستخدم في التطبيقات التي تصل القدرة فيها إلى حوالي ١٢٠ كيلووات ويلاحظ أن معامل القدرة له يقل بزيادة زاوية الإشعال ولكنه أعلى من معامل القدرة للموحد ثلاثي الأوجه نصف موجة ويكون الجهد المتوسط الناتج من الموحد - مع اعتبار أن الحمل مادي وحثي ذو ممانعة حثية عالية القيمة - طبقا للمعادلة (٣- ١٤).

$$V_o = \frac{3\sqrt{3}V_m}{2\pi}(1 + \cos\alpha)$$

3-14



شكل ٣- ١٢ الموحد ثلاثي الأوجه موجة كاملة نصف محكوم

مثال ٣- ٥ :

- موحد ثلاثي الأوجه نصف موجة محكوم يستخدم لتغذية حمل مادي عبارة عن مقاومة مقدارها ١٠ أوم وممانعة حثية عالية بدرجة تكفي لأن يكون التيار متصلًا وخالياً من التذبذبات، وكان مصدر التغذية ثلاثي الأوجه موصل نجمة وجهده ٢٠٨ فولت، احسب:
- القيمة المتوسطة للجهد على أطراف الحمل إذا كانت زاوية الإشعال ٤٥ درجة وكذا تيار الحمل.
  - القيمة المتوسطة للجهد على أطراف الحمل إذا كانت زاوية الإشعال ٧٥ درجة.
  - القيمة المتوسطة للجهد على أطراف الحمل إذا كانت زاوية الإشعال ١٣٥ درجة.
  - أقصى قيمة للجهد المتوسط على أطراف الحمل.
  - زاوية الإشعال اللازمة للحصول على تيار مقداره ٦ أمبير.

الحل

- الجهد المتوسط و تيار الحمل عند زاوية ٤٥ درجة.

$$V_m = \frac{208\sqrt{2}}{\sqrt{3}} = 169.83 \quad \text{V}$$

$$V_o = \frac{3\sqrt{3}V_m}{2\pi}(1 + \cos\alpha) = 140 \cdot 449(1 + \cos 45) = 239.76 \quad \text{V}$$

$$I_o = \frac{V_o}{R} = 23.976 \quad \text{A}$$

- الجهد المتوسط عند زاوية إشعال ٧٥ درجة.

$$V_o = \frac{3\sqrt{3}V_m}{2\pi}(1 + \cos\alpha) = 140 \cdot 449(1 + \cos 75) = 176.8 \quad \text{V}$$

- الجهد المتوسط عند زاوية إشعال 135 درجة.

$$V_o = \frac{3\sqrt{3}V_m}{2\pi}(1 + \cos\alpha) = 140 \cdot 449(1 + \cos 135) = 41.136 \quad \text{V}$$

- أقصى قيمة للجهد المتوسط على أطراف الحمل تحدث عندما تكون زاوية الإشعال مساوية لصفري.

$$V_o = \frac{3\sqrt{3}V_m}{2\pi}(1 + \cos\alpha) = 140 \cdot 449(1 + \cos 0) = 280.898 \quad \text{V}$$

- للحصول على تيار ٦ أمبير، يجب أن يكون الجهد المتوسط على أطراف الحمل:

$$V_o = I_o R = 6(10) = 60 \quad \text{V}$$

بالتعويض في المعادلة  $\alpha = \cos^{-1} \left( \frac{2\pi \cdot V_a}{3\sqrt{3}V_m} \right)$  عن الجهد  $V_a = 60 \text{ V}$

$$\alpha = 125^\circ$$

### Three- Phase Full- Converter

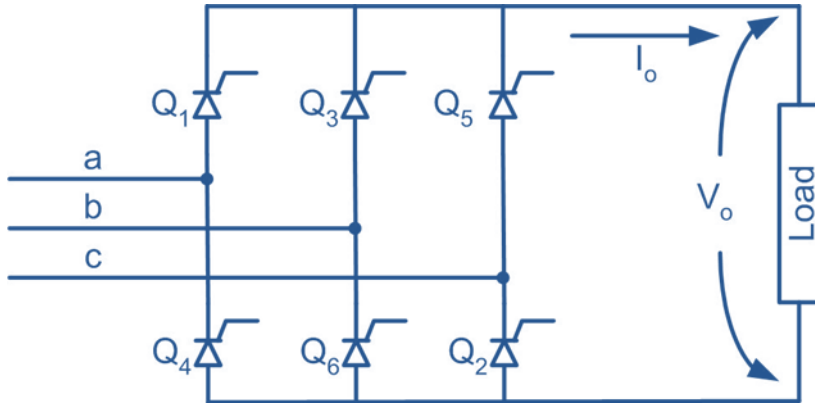
### ٣- ٧ الموحد ثلاثي الوجه موجة كاملة محكوم

يتكون هذا الموحد من ست ثايرستورات يتم توزيعهم على شكل قنطرة كما في شكل (٣- ١٣)

ويستخدم هذا الموحد في التطبيقات التي تحتاج إلى جهد موجب أو سالب على حسب قيمة زاوية الإشعال

وتيار موجب فقط "Two quadrant"، ويكون الجهد المتوسط الناتج طبقا للمعادلة (٣- ٩).

$$V_o = \frac{3\sqrt{3}V_m}{\pi} \cos\alpha \quad 3-15$$



شكل (٣- ١٣) الموحد ثلاثي الأوجه موجة كاملة محكوم

مثال ٣- ٦:

- موحد ثلاثي الأوجه موجة كاملة محكوم يستخدم لتغذية حمل مادي عبارة عن مقاومة مقدارها ١٠ أوم وممانعة حثية عالية بدرجة تكفي لأن يكون التيار متصلًا وخالياً من التذبذبات، وكان مصدر التغذية ثلاثي الأوجه موصل نجمة وجهده ٢٠٨ فولت. احسب:
- تيار الحمل إذا كانت زاوية الإشعال ٤٥ درجة.
  - القدرة المسحوبة من المصدر  $P_s$ .
  - عند نفس التيار السابق إذا تغيرت زاوية الإشعال لتكون 135 درجة احسب القدرة المستردة إلى المصدر.

الحل

- تيار الحمل عند زاوية ٤٠ درجة.

$$V_m = \frac{208\sqrt{2}}{\sqrt{3}} = 169.83 \quad \text{V}$$

$$V_o = \frac{3\sqrt{3}V_m}{\pi} (\cos \alpha) = 280.898(\cos 40) = 198.625 \quad \text{V}$$

$$I_o = \frac{V_o}{R} = 19.86 \quad \text{A}$$

-القدرة المسحوبة من المصدر = القدرة المستهلكة في المقاومة-

$$P_s = P_L = V_o I_o = 3945.19 \quad \text{watt}$$

- عندما تتغير زاوية الإشعال لتكون  $135^\circ$  فإن الجهد على أطراف الحمل يصبح سالبا ويمكن حسابه من المعادلة (3-15).

$$V_o = \frac{3\sqrt{3}V_m}{\pi} (\cos \alpha) = 280.898(\cos 135) = -198.625 \quad V$$

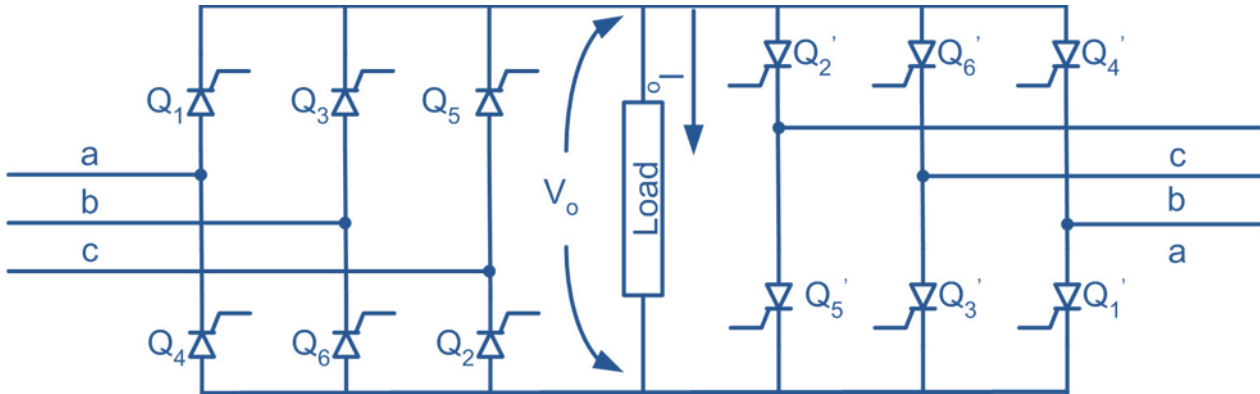
وتكون القدرة المعادة إلى المصدر

$$P_s = V_o I_o = -3945.19$$

watt

### ٣- ٨ الموحد المزدوج ثلاثي الأوجه Three- Phase Dual -Converter

يتكون الموحد المزدوج من موحدين محكومين يتم توصيلهما متعاكسين كما في شكل ١٤ - ٣، وذلك حتى نتمكن من عكس الجهد على أطراف الحمل وكذلك عكس التيار المار في الحمل. ويستخدم هذا الموحد بكثرة في التطبيقات الصناعية مع المحركات متغيرة السرعة وعالية القدرة.



شكل ٣- ١٤ الموحد المزدوج ثلاثي الأوجه

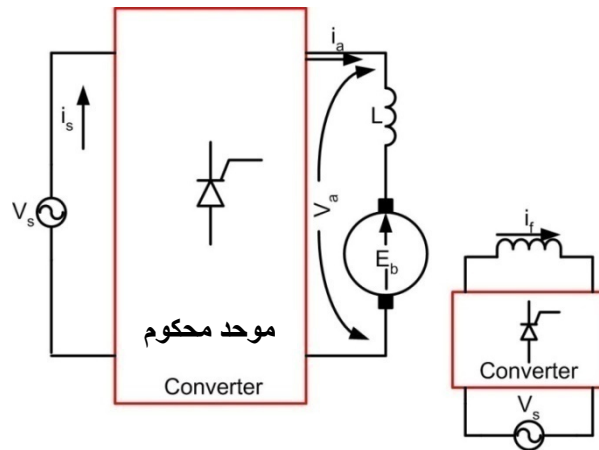
### ٣- ٩ تطبيقات

تستخدم الموحدات المحكومة بكثرة في التطبيقات الصناعية المختلفة وذلك بهدف السيطرة على أداء محركات التيار المستمر والتحكم في سرعتها، ويتم ذلك بتحويل التيار المتردد إلى تيار مستمر ذي جهد يمكن التحكم في قيمته، ويتم ذلك باستخدام عناصر التوحيد المحكومة "الثايرستورات" حيث يتم التحكم في جهد الخرج بتغيير قيمة زاوية إشعال الثايرستور. ويوضح شكل (٣- ١٥) الدائرة الأساسية لكيفية استخدام دوائر الموحدات المحكومة للتحكم في محرك تيار مستمر من نوع التغذية المنفصلة. وتتكون الدائرة من موحدتين محكومين أحدهما في دائرة المنتج، والآخر في دائرة المجال.



ويعتمد اختيار نوع الموحدات المستخدمة بناء على نوع مصدر التغذية المتوفر وعلى قدرة المحرك بالإضافة إلى طبيعة الحمل. وتتم عملية التحكم في سرعة محركات التيار المستمر عمليا عن طريقين رئيسيين: **التحكم في جهد المنتج**: حيث تتناسب السرعة طرديا مع جهد المنتج وتتميز بمدى التحكم الواسع من صفر إلى السرعة المقننة ويتم تنفيذ ذلك عمليا بالتحكم في زاوية إشعال الثايرستورات في دائرة الموحد المتصلة بين المصدر والمنتج. فعندما يراد زيادة السرعة تجب زيادة جهد المنتج أي تقليل زاوية الإشعال في دائرة المنتج، وعندما يراد تقليل السرعة يجب تقليل جهد المنتج وبالتالي زيادة زاوية الإشعال.

**التحكم في تيار المجال**: حيث تتناسب السرعة عكسيا مع تيار المجال وتتميز بإمكانية الحصول على سرعات أكبر من السرعة المقننة، ويتم تنفيذ ذلك عمليا بالتحكم في زاوية إشعال الثايرستورات في دائرة الموحد المتصلة بين المصدر ودائرة المجال، فعندما يراد زيادة السرعة يجب تقليل تيار المجال ويتم ذلك بتقليل جهد المجال أي بزيادة زاوية الإشعال في دائرة المجال، وعندما يراد تقليل السرعة يجب زيادة تيار المجال أي زيادة جهد المجال وبالتالي تقليل زاوية الإشعال.



شكل ٣- ١٥ الدائرة الأساسية للتحكم في محركات التيار المستمر من خلال الموحدات المحكومة

مثال ٣- ٧:

محرك تيار مستمر منفصل التغذية قدرته ٢,٥ حصان، يتم تغذيته من موحد أحادي الوجه موجة كاملة محكوم ومتصل بمنبع جهد ٢٢٠ فولت و ٦٠ هيرتز. التيار المقنن للمحرك ١٠ أمبير عند السرعة المقننة ١٥٠٠ لفة/دقيقة. احسب التالي:

- زاوية الإشعال عند السرعة المقننة وعند سرعة ٥٠٠ لفة/دقيقة. مع العلم بأن مقاومة ملفات المنتج

٢, أوم.

الحل

بالرجوع إلى مقرر آلات التيار المستمر ٤٢ كهر، يمكن كتابة المعادلات التالية لمحرك التيار

المستمر منفصل التغذية:

$$V_a = E_a + I_a R_a$$

$$E_a = K \omega$$

$$T = K I_a$$

$$T = \frac{P}{\omega}$$

$$\omega = \frac{2\pi n}{60}$$

الجهد الخارج من الموحد المحكوم كدالة في جهد المنبع:

$$V_a = \frac{2V_m}{\pi} \cos \alpha$$

$$V_m = 220\sqrt{2} = 311.13 \text{ volt}$$

- حساب زاوية الإشعال عند السرعة المقننة:

$$\omega = \frac{2\pi n}{60} = \frac{2\pi \times 1500}{60} = 157.1 \text{ rad / sec}$$

$$T = \frac{P}{\omega} = \frac{2.5 \times 746}{157.1} = 11.87 \text{ N.m}$$

$$K = \frac{T}{I_a} = \frac{11.87}{10} = 1.187$$

$$E_a = K \omega = 1.187 \times 157.1 = 186.6 \text{ volt}$$

$$V_a = E_a + I_a R_a = 186.6 + 10 \times 0.2 = 188.6 \text{ volt}$$

$$\cos \alpha = \frac{V_a \pi}{2V_m} = \frac{188.6 \times \pi}{2 \times 311.13} = 0.9522$$

$$\alpha = 17.8^\circ$$

- حساب زاوية الإشعال عند سرعة ٥٠٠ لفة/دقيقة:

$$E_{a1} = K \omega_1 = 1.187 \times \frac{2\pi \times 500}{60} = 62.15 \text{ volt}$$

$$V_{a1} = E_{a1} + I_a R_a = 62.15 + 10 \times 0.2 = 64.15 \text{ volt}$$

$$\cos \alpha_1 = \frac{V_{a1} \pi}{2V_m} = \frac{64.15 \times \pi}{2 \times 311.13} = 0.3238$$

$$\alpha_1 = 71.1^\circ$$

### أسئلة وتمارين على الوحدة الثالثة

١. ما أنواع الموحدات المحكومة ؟
٢. ما سبب ندرة استخدام كل من الموحد أحادي الوجه نصف الموجة المحكوم والموحد ثلاثي الأوجه نصف موجة ؟
٣. ارسم دائرة لموحد أحادي الوجه نصف موجة محكوم وارسم أشكال موجات الجهد والتيار عندما يكون الحمل عبارة عن مقاومة مادية فقط.
٤. كرر السؤال السابق عندما يكون الحمل مادياً وحثياً.
٥. ارسم دائرة لموحد أحادي الوجه نصف محكوم يستخدم لتغذية حمل حثي يحتوي على مقاومة وملف عالي القيمة. ثم ارسم أشكال موجات التيار والجهد في دائرة هذا الموحد.
٦. كرر السؤال السابق مع عدم وجود دايود المسار الحر.
٧. ضع ✓ أو × أمام العبارات التالية. ثم اكتب العبارة الصحيحة:
  - يستخدم الموحد أحادي الوجه النصف موجة للحصول على تيار وجهد موجبين.
  - يستخدم الموحد أحادي الوجه النصف محكوم للحصول على تيار موجب وجهد سالب.
  - يمكن استخدام الموحد المزدوج أحادي الوجه في أربع حالات تشغيل مختلفة.
  - يستخدم الموحد ثلاثي الأوجه المحكوم للحصول على جهد موجب أو سالب وتيار موجب.
٨. ارسم دائرة لموحد ثلاثي الأوجه نصف موجة وارسم أشكال موجات التيار والجهد عندما تكون محاطة الحمل عالية بحيث يكون التيار متصلاً وخالياً من التذبذبات.
٩. كرر السؤال السابق مع موحد ثلاثي الأوجه موجة كاملة نصف محكوم.
١٠. موحد أحادي الوجه كامل الموجة محكوم يستخدم لتغذية حمل مادي عبارة عن مقاومة مقدارها ٢٠ أوم وممانعة حثية عالية بدرجة تكفي لأن يكون التيار متصلاً وخالياً من التذبذبات وكان جهد مصدر التيار المتردد ٢٠٨ فولت فإذا كانت القدرة المستهلكة في المقاومة مقدارها ٢٠٠٠ وات. ارسم الدائرة المستخدمة وأشكال موجات الجهد والتيار في الدائرة ثم احسب:
  - الجهد المتوسط على أطراف الحمل
  - زاوية الإشعال
  - أقصى قدرة يمكن الحصول عليها

١١. موحد ثلاثي الأوجه موجة كاملة نصف محكوم يستخدم لتغذية حمل مادي عبارة عن مقاومة مقدارها ١٥ أوم وممانعة حثية عالية بدرجة تكفي لأن يكون التيار متصلا وخاليا من التذبذبات وكان مصدر التغذية ثلاثي الأوجه موصل نجمة وجهه ٢٠٨ فولت احسب تيار الحمل إذا كانت زاوية الإشعال ٣٠ درجة.

١٢. محرك تيار مستمر منفصل التغذية قدرته ٣ حصان، يغذى من موحد أحادي الوجه موجة كاملة نصف محكوم ومتصل بمنبع جهد ٢٢٠ فولت و ٦٠ هيرتز. التيار المقنن للمحرك ١٢ أمبير عند السرعة المقننة ١٥٠٠ لفة/دقيقة. احسب التالي:

- زاوية الإشعال عند السرعة المقننة وعند سرعة ٨٠٠ لفة/دقيقة.
- السرعة عند زاوية إشعال ١٥٠ درجة.
- مع العلم بأن مقاومة ملفات المنتج ٢, أوم.

# إلكترونيات القدرة

## مقاطع التيار المستمر

## الجدارة: التعرف على أنواع واستخدامات مقطعات التيار المستمر

**الأهداف:** عندما تكتمل هذه الوحدة يكون لدى المتدرب القدرة على:

فهم فكرة عمل مقطعات التيار المستمر.

رسم أشكال موجات التيار والجهد لمقطع التيار المستمر من النوع الخافض.

حساب القيمة المتوسطة للجهد الناتج من مقطع التيار المستمر وفهم تأثير نسبة التشغيل على القيمة

المتوسطة للجهد.

التعرف على أهم تطبيقات مقطعات التيار المستمر في الصناعة.

كيفية التحكم في الجهد الخارج من دوائر المقطعات.

التعاون بين المتدربين لتصميم وتنفيذ إحدى دوائر المقطعات.

**مستوى الأداء المطلوب:** أن يصل المتدرب إلى إتقان هذه الوحدة بنسبة ٩٠٪.

الوقت المتوقع للتدريب: ٥ ساعات.

**الوسائل المساعدة:** جهاز عرض (بريجكتور).

**متطلبات الجدارة:** ١ - اجتياز مقرر دوائر - ١

٢ - الوحدة الأولى من هذا المقرر.

## الوحدة الرابعة : مقطعات التيار المستمر DC Choppers

تستخدم مقطعات التيار المستمر للتحويل من تيار مستمر ذي جهد ثابت القيمة إلى تيار مستمر ذي جهد متغير القيمة (محكوم)، وتستخدم مقطعات التيار المستمر على نطاق واسع في التطبيقات الصناعية مثل القطارات الكهربائية والسيارات الكهربائية وآلات الرفع والجر والأوناش.... إلخ، وتلعب مقطعات التيار المستمر دورا مهما للتحكم في السرعة أو عمل الفرملة بإعادة التوليد ويؤدي استخدامها إلى توفير كبير في الطاقة في نظم النقل الكهربائية. سنتعرف في هذه الوحدة على أهم أنواع مقطعات التيار المستمر وكذلك فكرة عملها.

### ٤- ١ نظرية عمل مقطعات التيار المستمر Theory of Operation

يمكن فهم فكرة عمل مقطع التيار المستمر باستخدام الدائرة الموضحة بشكل ٤- ١ والمكونة من حمل (عبارة عن مقاومة) ومفتاح ومصدر للتيار المستمر. عند توصيل المفتاح لمدة زمنية مقدارها  $T_{on}$  فإن جهد المصدر سيظهر على الحمل، وإذا تم فصل المفتاح لمدة زمنية  $T_{off}$  فإن جهد الحمل سيكون مساويا للصفر، وعلى ذلك تكون أشكال موجات الجهد والتيار كما في شكل ٤- ٢، ويمكن حساب الجهد المتوسط على الحمل كما يلي:

$$V_o = \frac{1}{T} \int_0^{T_{on}} V_s dt = \frac{T_{on}}{T} V_s = kV_s \quad 4-1$$

حيث:

جهد المصدر

s

زمن التوصيل

on

زمن الفصل

off

الزمن الكلي

جهد الخرج

o

نسبة التشغيل

وتكون القيمة المتوسطة لتيار الحمل:

$$I_o = \frac{V_o}{R} = k \frac{V_s}{R} \quad 4-2$$

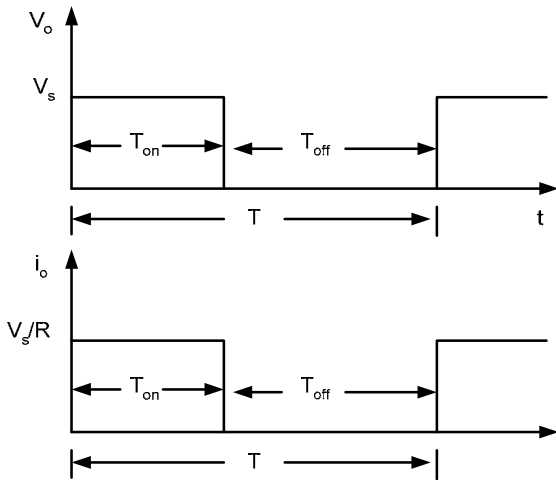
ويمكن حساب القيمة الفعالة للجهد على أطراف الحمل كما يلي:

$$V_{rms} = \left[ \frac{1}{T} \int_0^{T_{on}} V_s^2 dt \right]^{\frac{1}{2}} = \sqrt{\frac{T_{on}}{T}} V_s = \sqrt{k} V_s \quad 4-3$$

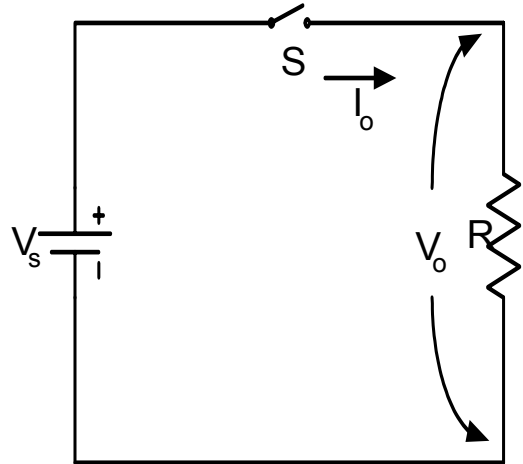
وتكون القدرة المستهلكة في المقاومة "P<sub>o</sub>" مساوية للقدرة المسحوبة من المصدر "P<sub>s</sub>" حيث إن الفقد في الجهد على المقطع عندما يكون في حالة توصيل (on) يكون مساويا للصفر، ويمكن حساب هذه القدرة كما يلي:

$$P_s = P_o = \frac{1}{T} \int_0^{T_{on}} v_s i_o dt = \frac{1}{T} \int_0^{T_{on}} \frac{v_s^2}{R} dt = \frac{T_{on}}{T} \frac{V_s^2}{R} = k \frac{V_s^2}{R} \quad 4-4$$

وتكون كفاءة المقطع في هذه الحالة ١٠٠٪.



شكل ٤ - ٢ موجات الجهد والتيار



شكل ٤ - ١ دائرة مقطع التيار المستمر

وواضح من المعادلة (٤ - ١) أنه يمكن التحكم في الجهد عن طريق التحكم في نسبة تشغيل المقطع، ولكن يجب الأخذ في الاعتبار أن يكون تردد المقطع عاليا (يتراوح ما بين 500 Hz إلى 2500 Hz) لذا يجب أن يكون المفتاح الإلكتروني المستخدم سريع الاستجابة ويسهل التحكم في عملية الغلق



والفتح وغالبا ما يكون أحد عناصر إلكترونيات القدرة مثل ترانزستور القدرة أو IGBT أو MOSFET أو GTO..... إلخ، ويلاحظ أن عناصر إلكترونيات القدرة التي تستخدم عمليا كمقطعات يكون عليها فقد صغير في الجهد يتراوح بين نصف فولت واثنين فولت ولكن هذا الفقد تم إهماله في استنتاج المعادلات من (٤ - ١) إلى (٤ - ٤) أما إذا أخذ هذا الفقد في الجهد في الاعتبار فإن القيمة المتوسطة للجهد على أطراف الحمل تكون:

$$V_o = \frac{1}{T} \int_0^{T_{on}} v_o dt = \frac{1}{T} \int_0^{T_{on}} (V_s - V_d) dt = \frac{T_{on}}{T} (V_s - V_d) = k(V_s - V_d) \quad 4-5$$

حيث  $V_d$  هو الفقد في الجهد على أطراف المقطع عندما يكون في حالة توصيل، وبالمثل يمكن حساب القيمة الفعالة للجهد على أطراف الحمل:

$$V_{rms} = \left[ \frac{1}{T} \int_0^{T_{on}} (V_s - V_d)^2 dt \right]^{\frac{1}{2}} = \sqrt{\frac{T_{on}}{T}} (V_s - V_d) = \sqrt{k} (V_s - V_d) \quad 4-6$$

كما يمكن حساب القدرة المسحوبة من المصدر كما يلي:

$$P_s = \frac{1}{T} \int_0^{T_{on}} v_s i_o dt = \frac{1}{T} \int_0^{T_{on}} \frac{V_s (V_s - V_d)}{R} dt = \frac{T_{on}}{T} \frac{V_s (V_s - V_d)}{R} = k \frac{V_s (V_s - V_d)}{R} \quad 4-7$$

بينما يمكن حساب القدرة المستهلكة في الحمل كما يلي:

$$P_o = \frac{1}{T} \int_0^{T_{on}} v_o i_o dt = \frac{1}{T} \int_0^{T_{on}} \frac{(V_s - V_d)^2}{R} dt = \frac{T_{on}}{T} \frac{(V_s - V_d)^2}{R} = k \frac{(V_s - V_d)^2}{R} \quad 4-8$$

مما سبق يتضح لنا أن مقطع التيار المستمر يمكن استخدامه للتحكم في القدرة الكهربائية والتي يمكن أن تستخدم في التطبيقات الصناعية المختلفة، كما يمكن ملاحظة أن التحكم في القيمة المتوسطة للجهد يتم بتغيير نسبة التشغيل والتي يمكن التحكم فيها بطريقتين:

- تعديل عرض النبضة (PWM)، ويتم ذلك بتغيير فترة التوصيل ( $T_{on}$ ) مع المحافظة على زمن الدورة

(T) ثابت، أي ثبوت تردد فتح وغلق المقطع كما في شكل ٤ - ٣

- تغيير التردد (FM)، ويتم ذلك بتغيير زمن الدورة (T) مع المحافظة على زمن التوصيل ( $T_{on}$ )

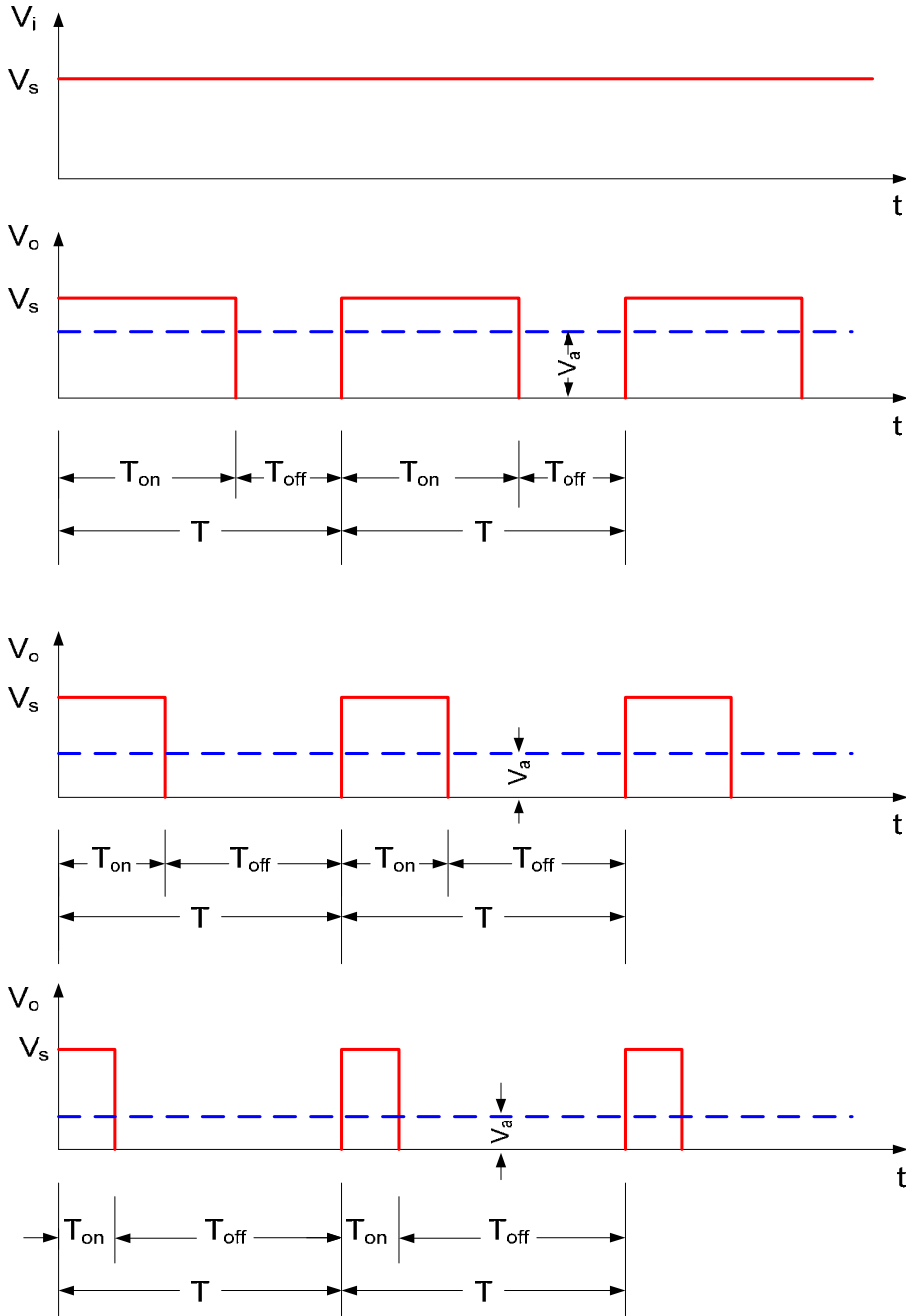
ثابت

أي بتغيير تردد فتح وغلق المقطع كما هو موضح في شكل ٤ - ٤.

وتنقسم المقطعات حسب نوعية أشباه الموصلات المستخدمة إلى عدة أنواع منها:

المقطعات الثايرستورية: ويستخدم فيها ثايرستور القدرة (SCR) كمفتاح، وتتميز بالقدرة العالية ولكنها تحتاج إلى دوائر إطفاء قسرية. كما يمكن استخدام ثايرستور من نوع GTO والذي يتميز بعدم حاجته إلى دوائر إطفاء قسرية ولكن قدراته محدودة.

المقطعات الترانزستورية: ويستخدم فيها ترانزستور القدرة (BJT) كمفتاح، وتمتاز بعدم حاجتها إلى دوائر إطفاء قسرية حيث يتم تشغيله بنبضة تيار على القاعدة وإطفائه يتم بنهاية نبضة تيار القاعدة، كما يتميز بالعمل عند ترددات عالية، ونتيجة لاعتماد ترانزستور القدرة على تيار القاعدة في الإشعال فإن هذا يعني تعقيداً وصعوبة في دوائر الإشعال ويزيد التعقيد كلما زاد تيار الحمل.



شكل ٤ - ٣ التحكم في جهد الخرج بتغيير فترة الترسيل مع ثبوت التردد

مقطعات الموسفت: ويستخدم فيها ترانزستور موسفت (MOSFET) كمفتاح، وقد انتشرت بشكل

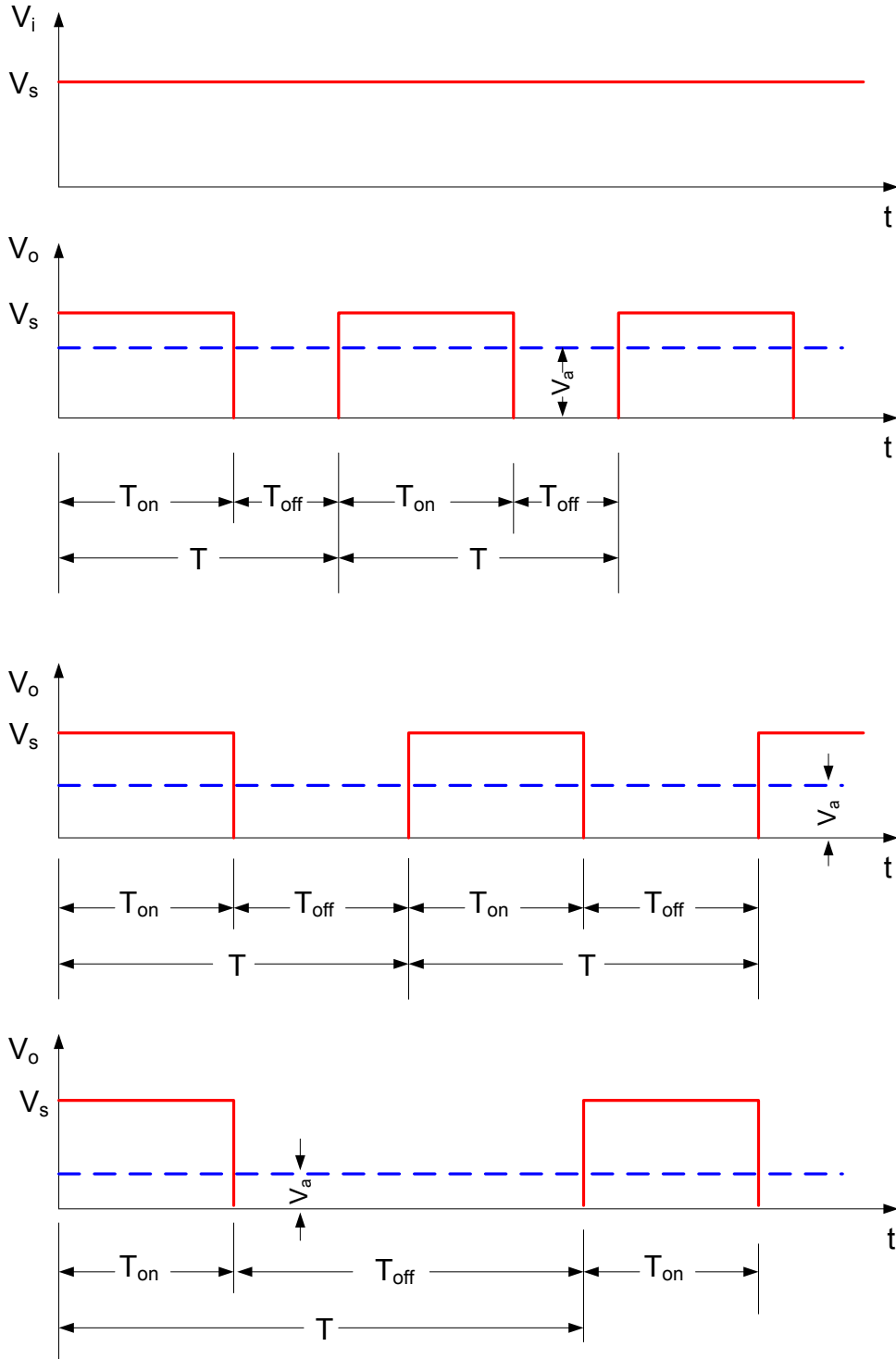
ملحوظ في الصناعة، وذلك لما يتمتع به من بعض المميزات مثل:

أ- ترانزستور موسفت (MOSFET) يتم التحكم فيه بإشارة جهد وليس بإشارة تيار حيث يحتاج

لتيار صغير جدا لإشعاله.

ب- البوابة معزولة عن المصدر بمعنى أنه ليس هناك ارتباط بين تيار البوابة وتيار الحمل.

ج- يعمل عند ترددات عالية وهذا يسهل عملية تنعيم الخرج.  
وعلى الجانب الآخر فإن قدراتها أقل من الثايرستور، ولكن يمكن التغلب على هذا العيب بتوصيل عدد منها على التوازي. حسب القدرة المطلوبة للحمل.



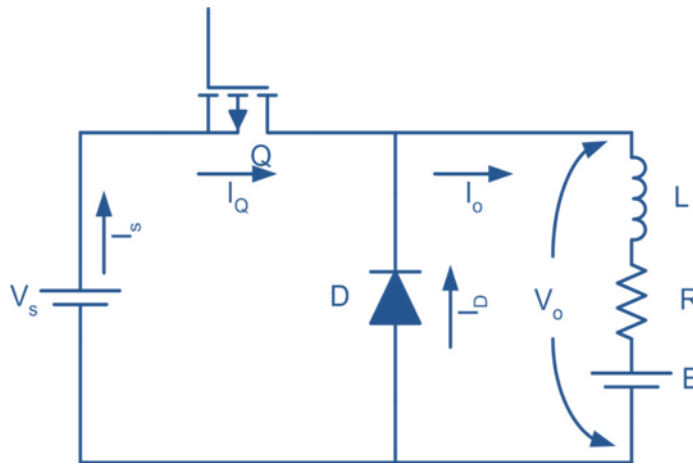
شكل ٤-٤ التحكم في جهد الخرج بتغير التردد وثبوت فترة التوصيل

ويمكن تقسيم مقطعات التيار المستمر من حيث استخدامها إلى نوعين رئيسيين هما المقطعات الخافضة والمقطعات الرافعة.

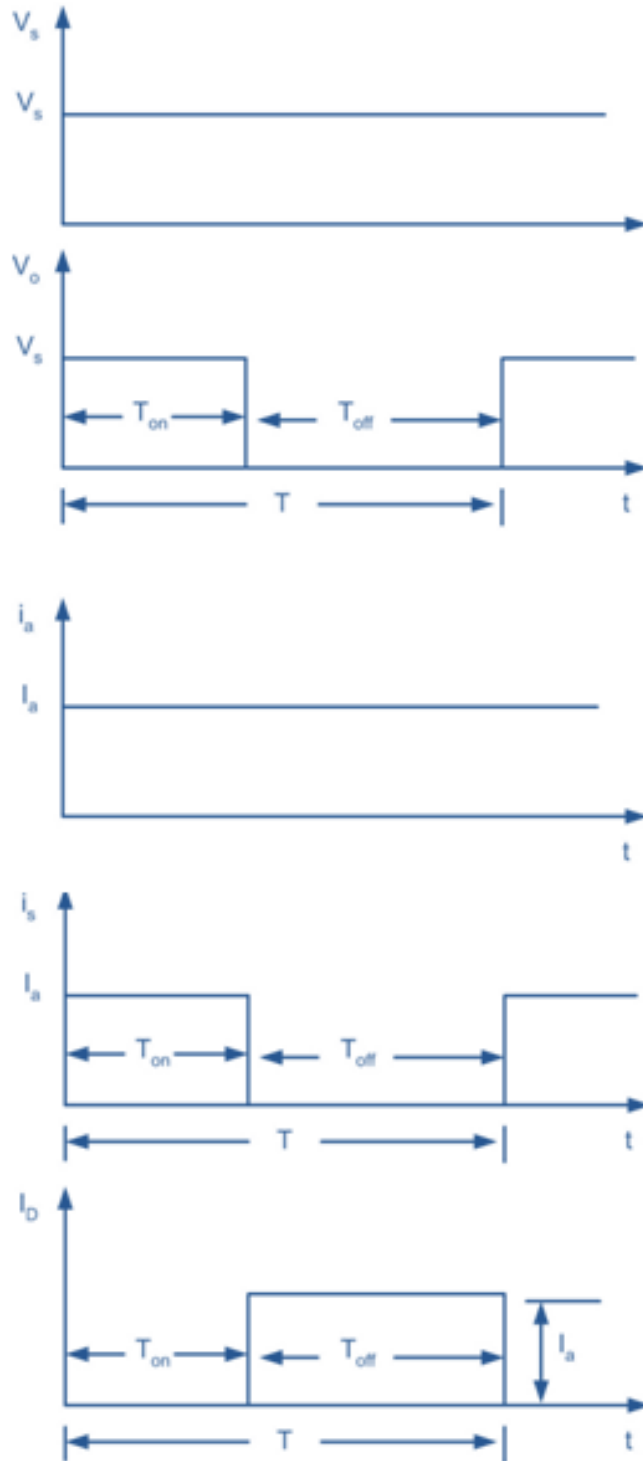
#### ٤-٢ المقطعات الخافضة Step Down DC Choppers

في هذه الحالة تكون القيمة المتوسطة للجهد على أطراف الحمل أقل من جهد المصدر، أي أن نسبة التشغيل أقل من واحد. ويبين شكل ٤-٥ مقطعاً خافضاً باستخدام موسفت لتغذية حمل عبارة عن مقاومة وملف وبطارية، بينما يبين شكل ٤-٦ أشكال موجات الجهد والتيار في الدائرة باعتبار أن محاثه الملف عالية بحيث يكون تيار الحمل متصلًا وخالياً من التذبذبات.

عند تشغيل المقطع أي وضع الموسفت في حالة (On) يمر التيار من المصدر إلى الحمل من خلال الموسفت (Q)، أما في حال الفصل أي وضع الموسفت في حالة (Off) فإن التيار يمر في الحمل ودايود المسار الحر D حتى يتم تشغيل (Q) مرة أخرى، وفي هذه الحالة يكون الجهد المتوسط على أطراف الحمل كما في المعادلة (٤-١) حيث تكون نسبة التشغيل أقل من واحد.



شكل ٤-٥ دائرة مقطع التيار المستمر من النوع الخافض باستخدام الموسفت



شكل ٤ - ٦ موجات التيار والجهد دائرة مقطع تيار مستمر من النوع الخافض مع حمل ذي محاثه عالية

مثال ٤ - ١ :

مقطع تيار مستمر من النوع الخافض يتم بواسطته التحكم في الجهد المسلط على حمل مادي مقاومته ١٥ أوم وكان جهد المصدر ٣٠٠ فولت وتردد المقطع واحد كيلو هرتز ونسبة تشغيله ٦٠٪. فإذا كان الفقد في الجهد على المقطع في حالة توصيله ٢ فولت. احسب:

الزمن الدوري - زمن التشغيل - زمن الفصل

القيمة المتوسطة للجهد على أطراف الحمل

القيمة الفعالة للجهد على أطراف الحمل

القدرة المستهلكة في المقاومة

القدرة المسحوبة من المصدر

كفاءة المقطع

الحل

$$R=15 \Omega, \quad V_s= 300, \quad k=0.6, \quad f=1 \text{ kHz},$$

$$T = \frac{1}{f} = 0.001 \text{ sec.}$$

(أ) الزمن الدوري

زمن التشغيل

$$T_{on} = kT = 0.6(0.001) = 0.0006 \text{ sec.} = 0.6 \text{ ms}$$

من الفصل

$$T_{off} = (1 - k)T = 0.4(0.001) = 0.0004 \text{ sec.} = 0.4 \text{ ms}$$

(ب) القيمة المتوسطة للجهد

$$V_o = k(V_s - V_d) = 0.6(300-2) = 178.8 \text{ volt}$$

(ت) القيمة الفعالة للجهد

$$V_{rms} = \sqrt{k}(V_s - V_d) = 230.83 \text{ volt}$$

(ث) القدرة المستهلكة في المقاومة

$$P_o = k \frac{(V_s - V_d)^2}{R} = 3552.16 \text{ watt}$$

(ج) القدرة المسحوبة من المصدر

$$P_s = k \frac{V_s(V_s - V_d)}{R} = 3576 \text{ watt}$$

(ح) الكفاءة

$$\eta = \frac{P_o}{P_s} = 99.33\%$$

### ٤-٣ المقطعات الرافعة Step- Up DC Choppers

في هذه المقطعات تكون القيمة المتوسطة للجهد على أطراف الحمل أكبر من جهد المصدر. شكل (٤-٧) يوضح مثال للمقطعات الرافعة يتكون من موسفت وملف عالي القيمة ودايود تم تركيبهم بالشكل المبين. عند وضع المقطع (المفتاح) في حالة (On) فإن التيار يمر في الملف (L) لفترة طويلة حيث يتم تخزين طاقة في الملف وعند وضع المفتاح في حالة (Off) يتم تفريغ هذه الطاقة في الحمل ويمكن إثبات أن الجهد على أطراف الحمل (المقطع يعمل وموجات التيار متصلة):

$$v_o = \frac{1}{1-k} V_s \quad 4-9$$

حيث:

جهد المصدر

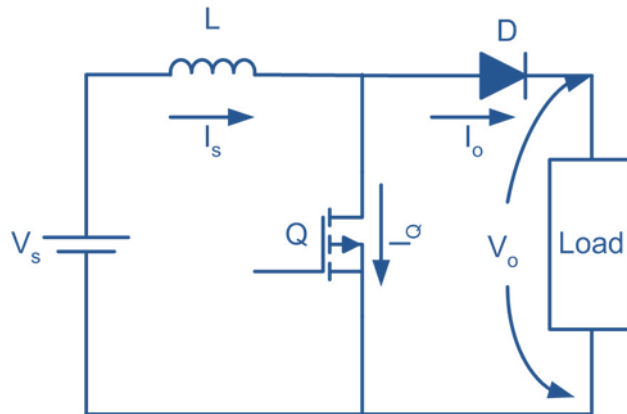
s

الفرق بين القيمة العظمى والصغرى للتيار نتيجة لعملية الفصل والتوصيل

نسبة التشغيل

القيمة اللحظية لجهد الخرج

o



شكل ٤-٧ دائرة مقطع التيار المستمر من النوع الرافع باستخدام الموسفت

ومن المعادلة (4-9) يمكن ملاحظة أن الجهد على أطراف الحمل يمكن التحكم فيه بالتحكم في نسبة التشغيل. ويمكن استخدام هذه الفكرة لنقل الطاقة من مصدر إلى آخر كما تستخدم لعمل الفرملة للمحركات الكهربائية بإعادة التوليد.



### أسئلة وتمارين على الوحدة الرابعة

١. اشرح فكرة عمل مقطع التيار المستمر.
٢. ما استخدامات مقطع التيار المستمر من النوع الخافض ؟
٣. ضع ✓ أو × أمام العبارات التالية. ثم اكتب العبارة الصحيحة:
  - يستخدم مقطع التيار المستمر للتحويل من تيار مستمر إلى تيار متردد.
  - في مقطع التيار المستمر من النوع الخافض تكون نسبة التشغيل أقل من واحد.
  - في مقطع التيار المستمر من النوع الرافع تكون نسبة التشغيل أكبر من واحد.
٤. مقطع تيار مستمر من النوع الخافض يتم بواسطته التحكم في الجهد المسلط على حمل مادي مقاومته ١٥ أوم وكان جهد المصدر ٣٠٠ فولت وتردد المقطع واحد كيلو هرتز فإذا كان الفقد في الجهد على المقطع في حالة توصيله ٢ فولت. وكانت القدرة المستهلكة في المقاومة مقدارها ٥ كيلو وات احسب:
  - نسبة التشغيل
  - زمن التشغيل
  - زمن الفصل
  - القيمة المتوسطة للجهد على أطراف الحمل
  - القيمة الفعالة للجهد على أطراف الحمل
  - القدرة المسحوبة من المصدر
  - كفاءة المقطع
- ٥- كرر السؤال الرابع إذا كان الفقد في الجهد على المقطع يساوي صفر.
- ٦- ارسم دائرة لمقطع خافض يستخدم لتغذية حمل يحتوي على محاثة عالية ثم ارسم أشكال موجات الجهد والتيار في الدائرة.
- ٧- ما مميزات مقاطعات الموسفت بالمقارنة بمقاطع التايرستور ؟
- ٨- اذكر طرق التحكم في الجهد باستخدام مقاطعات التيار المستمر ؟

# إلكترونيات القدرة

حاكمات الجهد المتناوب

### الجدارة: التعرف على أنواع واستخدامات حاكمات الجهد المتناوب

**الأهداف:** عندما تكتمل هذه الوحدة يكون لدى المتدرب القدرة على:

١. التعرف على الأشكال الأساسية لدوائر حاكمات الجهد المتناوب.
٢. كيفية رسم أشكال موجات التيار والجهد.
٣. فهم فكرة العمل ودراسة أداء حاكمات الجهد المتناوب في حالة الحمل المادي والحثي.
٤. تطبيق هذه الدوائر في العمليات الصناعية.

**مستوى الأداء المطلوب:** أن يصل المتدرب إلى إتقان هذه الوحدة بنسبة ٩٠٪.

الوقت المتوقع للتدريب: ٥ ساعات

**الوسائل المساعدة:** جهاز عرض (بريجكتور).

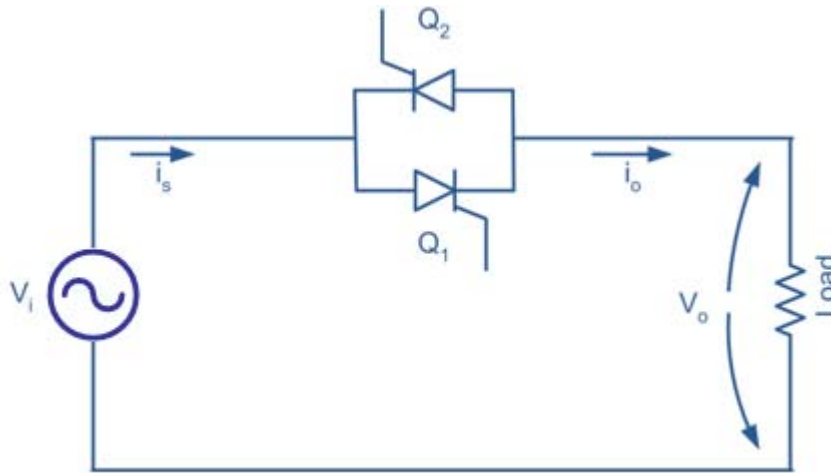
**متطلبات الجدارة:** اجتياز مقرر دوائر - ٢ والوحدة الأولى من هذا المقرر.

## الوحدة الخامسة : حاكمات الجهد المتناوب AC Voltage Controllers

في الوحدة السابقة تناولنا كيفية التحكم في الجهد المستمر باستخدام مقاطعات التيار المستمر بينما تتناول هذه الوحدة كيفية السيطرة والتحكم في الجهد المتردد باستخدام حاكمات الجهد المتناوب والتي تستخدم للتحويل من جهد متردد ثابت القيمة إلى جهد متردد متغير القيمة (محكوم)، ويتم ذلك باستخدام عناصر إلكترونيات القدرة مثل الثايرستور لتحقيق هذا الغرض.

### ٥- ١ فكرة عمل حاكمات الجهد المتناوب Theory Of Operation

لفهم كيفية عمل حاكمات الجهد المتناوب نبدأ بدراسة لدائرة بسيطة لحاكم جهد متناوب أحادي الوجه يستخدم لتغذية مقاومة كما في شكل ٥- ١، وتتكون دائرة حاكم الجهد المتناوب من ثايرستورين متعاكسين  $Q_1, Q_2$ ، يتم إشعال أحدهما في النصف الموجب من موجة جهد المصدر، بينما يتم إشعال الآخر في النصف السالب من الموجة أي بعد مرور  $180^\circ$  درجة من إشعال الثايرستور الأول



شكل ٥- ١ دائرة حاكم الجهد المتناوب أحادي الوجه مع حمل مقاومة

ويعتبر الهدف الأساسي لاستخدام حاكمات الجهد المتناوب هو التحكم في القيمة الفعالة للجهد. وهناك طريقتان لتنفيذ هذا الهدف:

### On-Off Control

وفي هذه الحالة يتم توصيل  $Q_1, Q_2$  لعدد صحيح من الدورات ثم فصلها لعدد آخر كما في شكل (٥- ٢)، وهكذا يتم التحكم في القيمة الفعالة لجهد الخرج  $(V_o)$ ، وتتميز هذه الطريقة بقلة

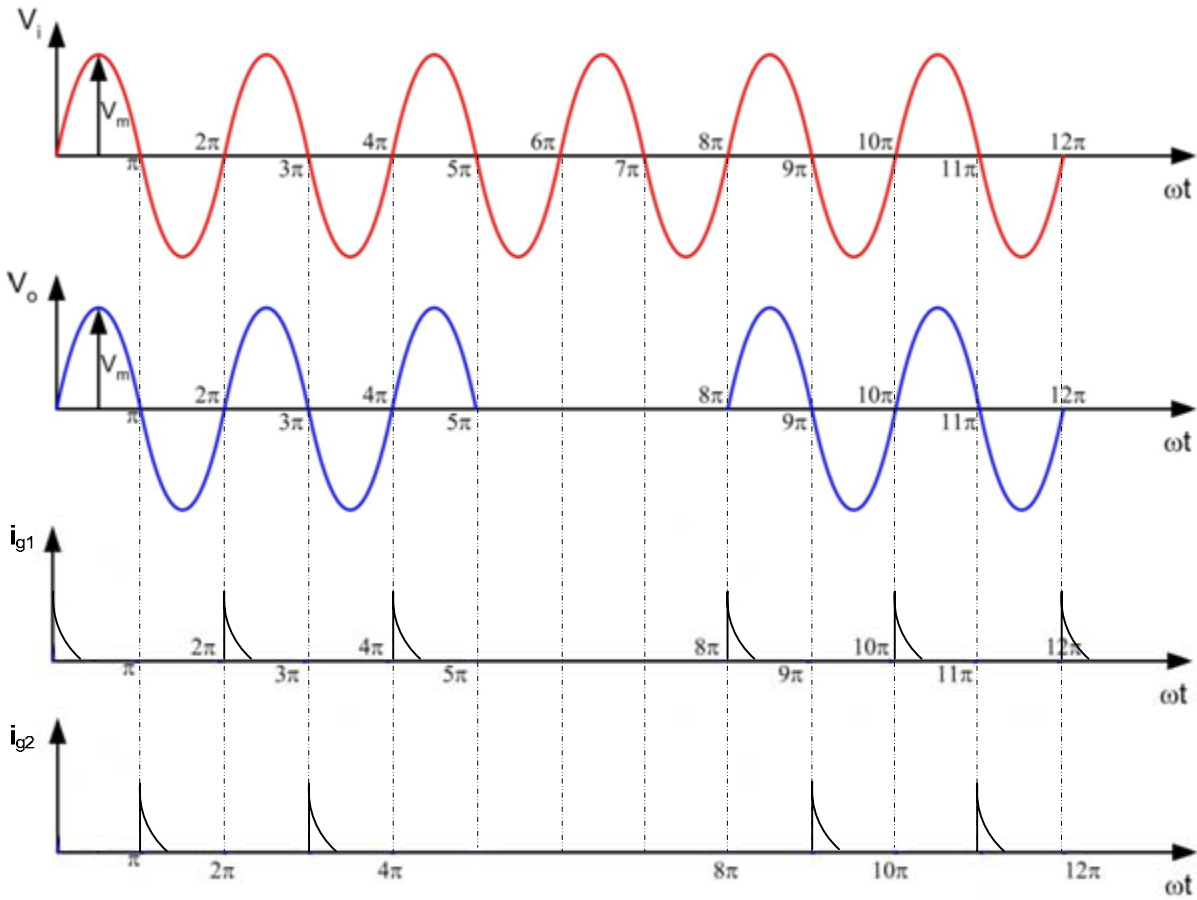
التوافقيات الناتجة من عملية التوصيل والفصل للثايرستورات ويلاحظ إشعال الثايرستور  $Q_1$  عن طريق  $i_{g1}$  وإشعال الثايرستور  $Q_2$  يتم عن طريق  $i_{g2}$ .

وتستخدم هذه الطريقة في الأنظمة الصناعية ذات الاستجابة البطيئة مثل التحكم في المحركات الكهربائية كبيرة الحجم أو التدفئة الصناعية، فإذا كانت القيمة الفعالة للمصدر " $V_s$ " وعدد دورات التوصيل " $n$ " وعدد دورات الفصل " $m$ " فإن القيمة الفعالة للجهد يمكن حسابها كما يلي:

$$V_{orms} = \sqrt{\left[ \frac{n}{2\pi(n+m)} \int_0^{2\pi} 2V_s^2 \sin^2 \omega t d(\omega t) \right]} = V_s \sqrt{\frac{n}{n+m}} = \sqrt{k} V_s \quad 5-1$$

حيث  $k$  هي نسبة التشغيل ويمكن حسابها من المعادلة التالية:

$$k = \frac{n}{n+m} \quad 5-2$$



شكل ٥-٢ موجات الجهد لحاكم الجهد المتناوب (التحكم في فترات التشغيل والإيقاف)

مثال ٥ - ١ :

يستخدم حاکم جهد متناوب لتغذية حمل مادي مقاومته ١٠ أوم وكانت القيمة الفعالة لجهد المصدر ١٢٧ فولت عند تردد ٦٠ هرتز، يتم تشغيل الثايرستورات لعدد ٢٥ دورة وفصلها لعدد ٧٥ دورة، احسب التالي:

- نسبة التشغيل.
- القيمة الفعالة للجهد على أطراف الحمل.
- التيار المار بالحمل.
- القدرة المستهلكة في المقاومة.
- القدرة الظاهرية.
- معامل القدرة.
- أقصى تيار في الثايرستور.

الحل

- نسبة التشغيل

$$k = \frac{n}{n+m} = \frac{25}{25+75} = 0.25$$

- القيمة الفعالة للجهد

$$V_{orms} = V_s \cdot \sqrt{k} = 127(\sqrt{0.25}) = 63.5$$

V

- القيمة الفعالة لتيار الحمل

$$I_{orms} = \frac{V_{orms}}{R} = \frac{63.5}{10} = 6.35$$

A

- القدرة المستهلكة في المقاومة

$$P_o = I_{orms}^2 R = (6.35)^2 \times 10 = 403.225$$

watt

- القدرة الظاهرية

$$VA = V_s I_s = 127 \times 6.35 = 806.45$$

watt

- معامل القدرة

$$PF = \frac{P_o}{VA} = \sqrt{k} = 0.5$$

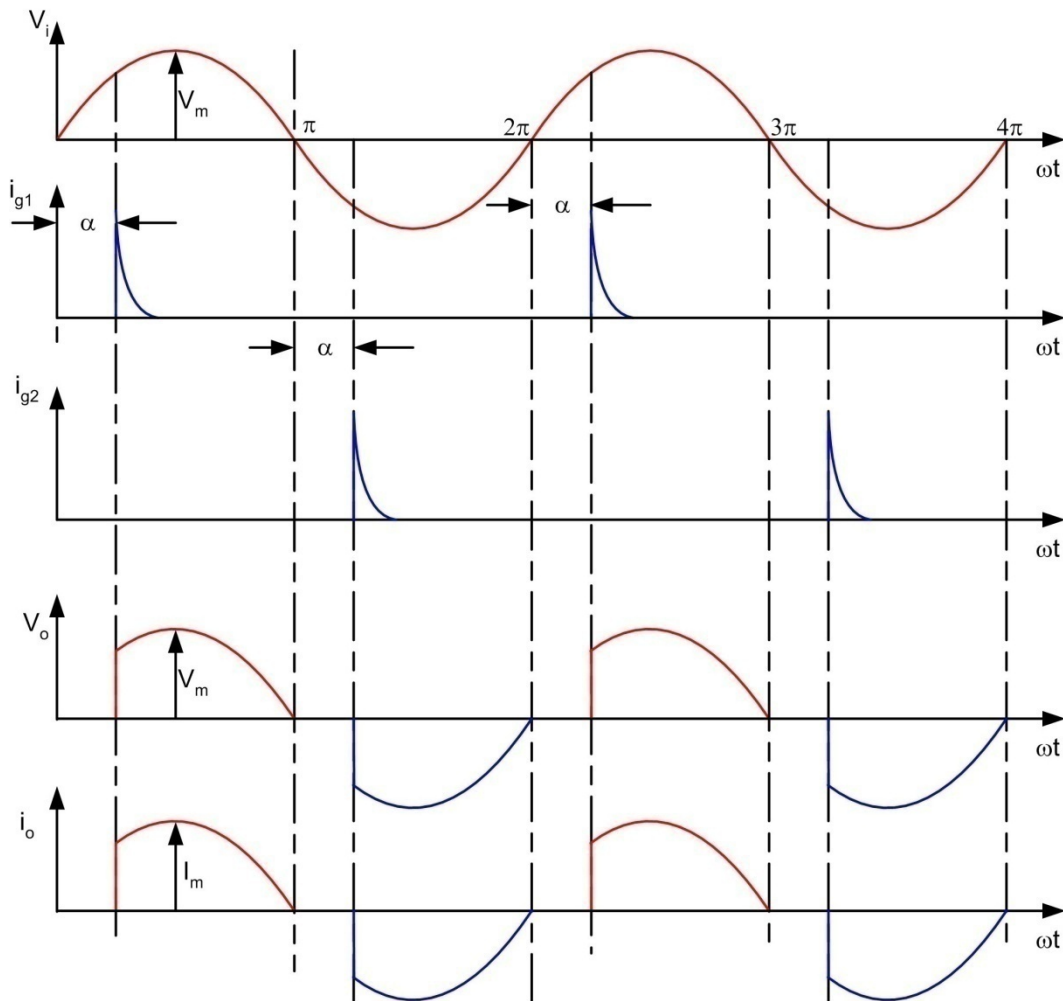
- أقصى تيار في الثايرستور

$$I_m = \frac{V_m}{R} = 19.96$$

A

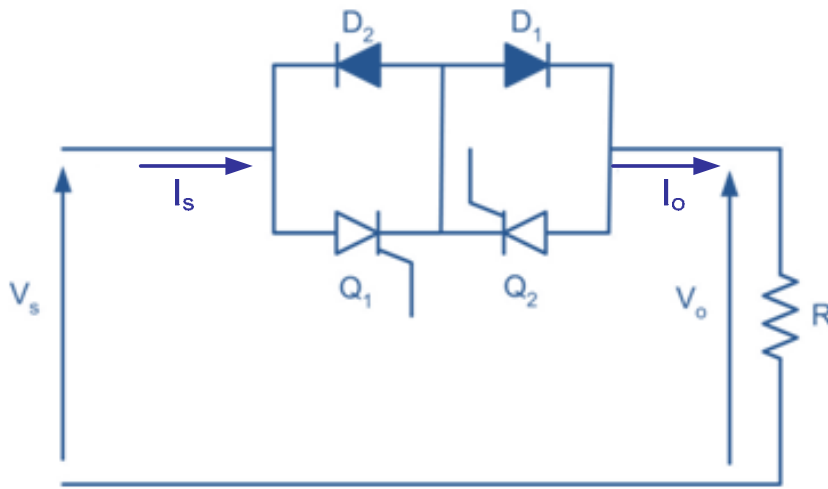
### Phase Angle Control

وهذه الطريقة هي الأكثر انتشارا حيث يتم التحكم في زاوية إشعال كل من  $Q_1$ ,  $Q_2$  وتكون أشكال الموجات عند تغذية حمل مادي كما في شكل ٥-٣. وبتغيير قيمة زاوية الإشعال من صفر إلى ١٨٠ لكل ثايرستور، تتغير القيمة الفعالة للجهد على أطراف الحمل من "Vs" إلى صفر.



شكل ٥-٣ موجات الجهد والتيار للحاكم أحادي الوجه مع حمل (مقاومة) عن طريق التحكم في زاوية الإشعال

يمكن ملاحظة أن نبضات الإشعال للثايرستورات يجب أن تكون معزولة عن بعضها البعض مما يؤدي إلى ارتفاع تكلفة دوائر الإشعال حيث نحتاج إلى دائرتي عزل، ويمكن التخلص من هذا العيب باستخدام الدائرة المبينة في شكل ٥ - ٤، حيث يتم توصيل دائرة الكاثود المشترك للثايرستورين. في هذه الحالة يتم تشغيل كل من  $Q_1$  و  $D_1$  معا في النصف الموجب من موجة المصدر، بينما يتم تشغيل كل من  $Q_2$  و  $D_2$  معا في النصف السالب من الموجة. وفي هذه الحالة سوف نحتاج إلى دائرة عزل واحدة ولكن ذلك على حساب الكفاءة حيث ستزداد المفقودات نتيجة لاستخدام الداويدين.



شكل ٥ - ٤ دائرة حاكم جهد متناوب باستخدام الكاثود المشترك

ويمكن ملاحظة حساب الجهد الفعال على الحمل كمايلي:

$$V_{rms} = \sqrt{\left[ \frac{2}{2\pi} \int_{\alpha}^{\beta} 2V_s^2 \sin^2 \omega t d(\omega t) \right]} = V_s \sqrt{\frac{1}{\pi} (\beta - \alpha + \frac{\sin 2\alpha}{2} - \frac{\sin 2\beta}{2})} \quad 5-3$$



## ٥- ٢ حاكم الجهد المتناوب أحادي الوجه مع حمل مادي وحثي

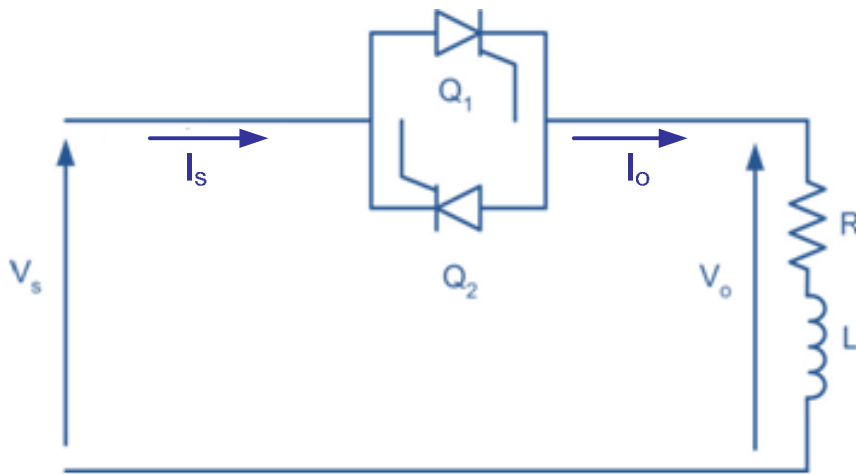
## Single Phase Controller with inductive load

نتيجة لأن معظم الأحمال في الحياة العملية تحتوي على أحمال حثية فمن المناسب لنا دراسة أداء حاكم الجهد المتناوب عندما يكون الحمل مادياً وحثياً. شكل ٥-٥ يوضح دائرة لحاكم جهد متناوب أحادي الوجه يستخدم لتغذية حمل مكون من مقاومة وملف. وتعتمد أشكال موجات الجهد والتيار في هذه الحالة على زاوية الإشعال وزاوية الطور للحمل ويمكن تقسيمها إلى حالتين نتناولهما فيما يلي:

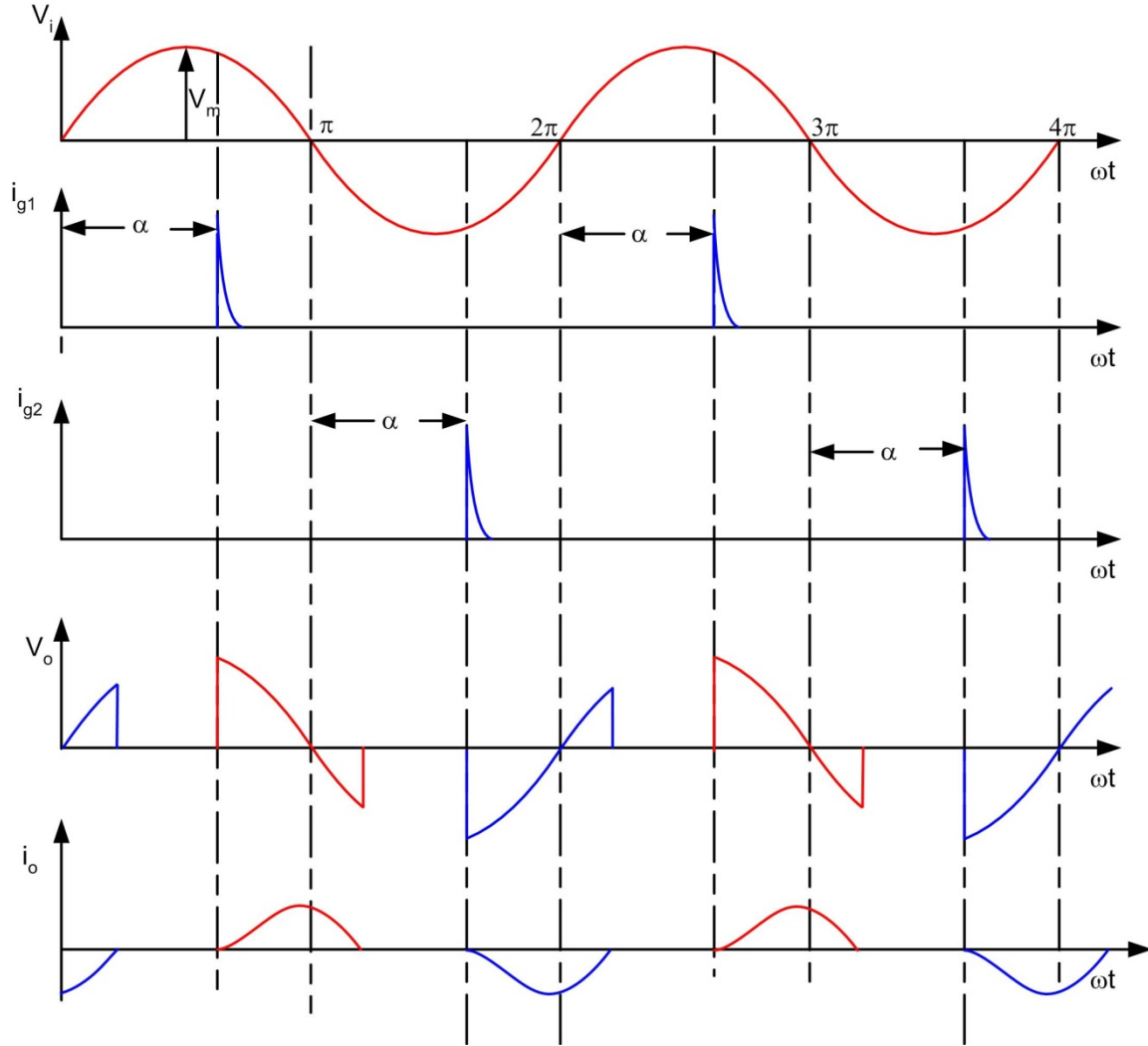
الحالة الأولى: زاوية الإشعال " $\alpha$ " تكون أكبر من زاوية الطور " $\phi$ " وأقل من  $180^\circ$  درجة

$$\phi \leq \alpha \leq \pi$$

إذا فرض وتم إشعال الثايرستور " $Q_1$ " عند زاوية " $\alpha$ " وذلك في النصف الموجب من موجة المصدر، ونتيجة لذلك فإن التيار سيمر من المصدر إلى الحمل وذلك من خلال الثايرستور " $Q_1$ " ونتيجة لوجود الحمل الحثي فإن تيار الحمل لن يصل إلى صفر عند نهاية الموجة الموجبة وحتى مع بداية النصف السالب من الموجة ويستمر كذلك حتى يصل التيار المار في الثايرستور " $Q_1$ " إلى الصفر كما في شكل ٥-٦. عندئذ يفصل الثايرستور " $Q_1$ " ويكون الجهد على أطراف الحمل مساوياً للصفر ويستمر الوضع كذلك حتى يتم إشعال الثايرستور " $Q_2$ " عند زاوية " $\pi + \alpha$ " ويتكرر ما حدث في النصف الموجب من الموجة مع النصف السالب وهكذا يكون التيار في هذه الحالة متقطعاً كما في شكل ٥-٦، وتتم السيطرة على الجهد الناتج من حاكم الجهد المتناوب عن طريق زاوية الإشعال.



شكل ٥-٥ دائرة حاكم جهد متناوب أحادي الوجه مع حمل مادي وحثي



شكل ٥- ٦ موجات الجهد والتيار لحمل مادي وحتى  $(\phi \leq \alpha \leq \pi)$

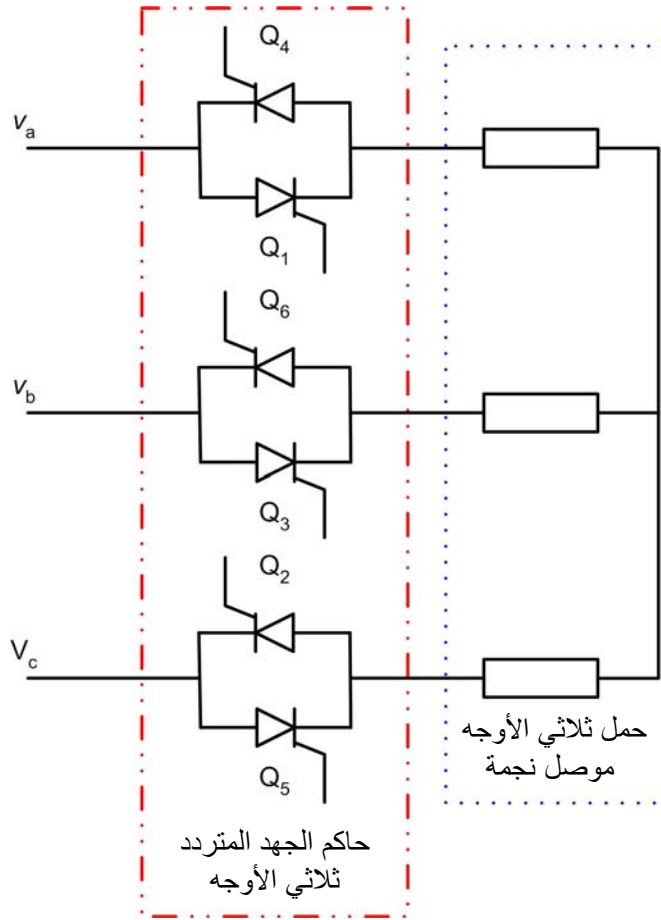
الحالة الثانية: زاوية الإشعال " $\alpha$ " تكون أقل من زاوية الطور " $\phi$ "

$$\phi > \alpha$$

وفي هذه الحالة يكون كل من التيار والجهد جيبي متصل حيث يكون المصدر موصولاً إلى الحمل من خلال الثايرستور " $Q_1$ " في الفترة من  $\phi$  إلى  $\pi + \phi$  والثايرستور " $Q_2$ " في الفترة من  $\pi + \phi$  إلى  $2\pi + \phi$  وبذلك يفقد حاكم الجهد المتناوب السيطرة على الجهد الناتج.

ويمكن تقسيم حاكمات الجهد المتناوب إلى حاكمات أحادية الوجه والتي سبق تناولها

أوحاكمات ثلاثية الوجه كما في شكل ٥- ٧.



شكل ٥ - ٧ دائرة حاكم الجهد المتردد ثلاثي الأوجه

### ٥ - ٣ تطبيقات

تستخدم حاكمات الجهد المتناوب في العديد من التطبيقات الصناعية وسنتناول تطبيقين من هذه

التطبيقات فيما يلي:

٥ - ٣ - ١ التحكم في شدة الإضاءة

شكل ٥ - ٨ يبين الرسم التخطيطي لكيفية استخدام حاكم الجهد المتناوب للتحكم في شدة

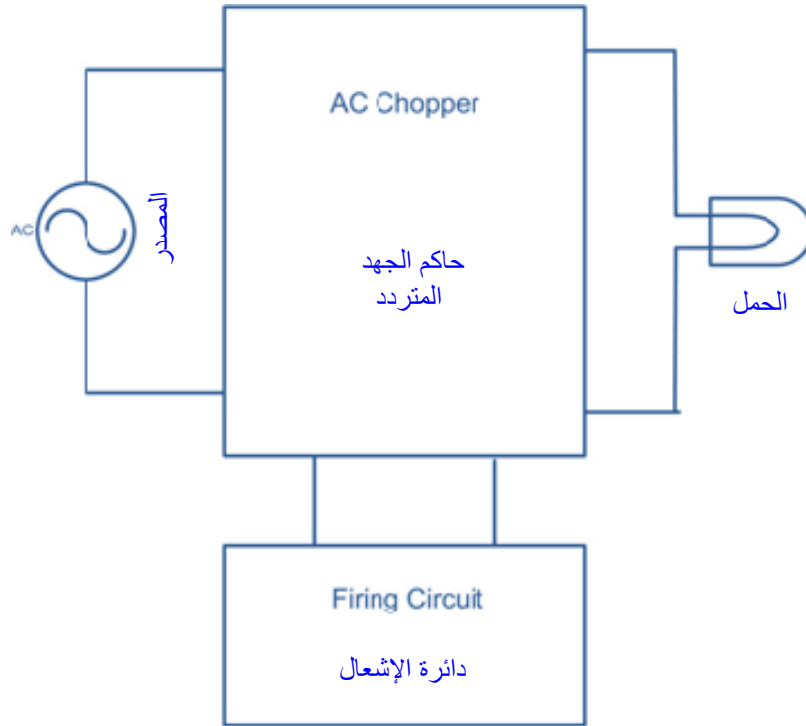
الإضاءة، حيث يستخدم حاكم الجهد المتناوب ويسمى ترياك وهو عبارة عن عنصر مكون من عدد ٢

ثايرستور متصلان بشكل عكسي أي أن كل أنود لأي منهما موصل بكاثود الثايرستور الآخر، ويوصل

الترياك بين مصدر التيار المتردد والحمل (لمبات الإضاءة)، وبتغيير زاوية الإشعال للترياك يتم التحكم في

القيمة الفعالة للجهد على أطراف الحمل وبالتالي في شدة الإضاءة. ويعتبر التحكم بهذه الطريقة من نوع

التحكم ذي الدائرة المفتوحة.

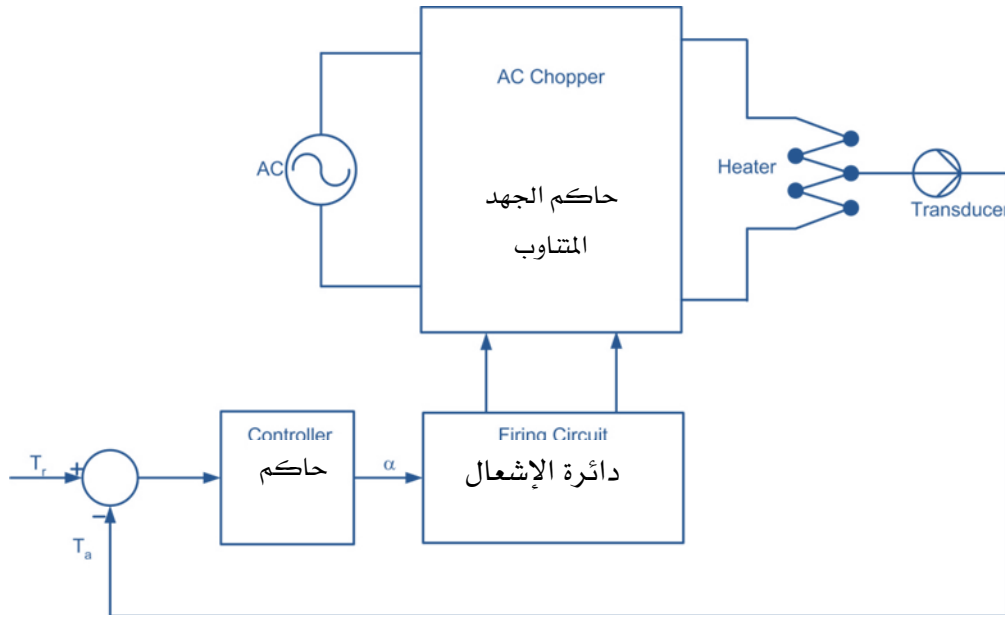


شكل ٥- ٨ استخدام حاكم جهد متناوب للتحكم في شدة الإضاءة

### ٥- ٣- ٢ التحكم في درجة الحرارة

شكل ٥- ٩ يبين الرسم التخطيطي لكيفية استخدام حاكم الجهد المتناوب في التدفئة الصناعية

وذلك باستخدام نظام التحكم ذي الدائرة المغلقة، حيث تتم مقارنة درجة الحرارة المطلوبة  $T_r$  مع درجة الحرارة الفعلية  $T_a$  التي يتم قياسها باستخدام حساس لدرجة الحرارة، ويؤخذ الفارق بينهما من خلال الحاكم المستخدم وتحدد زاوية الإشعال المناسبة حيث يتم تشغيل حاكم الجهد المتناوب بناء على زاوية الإشعال التي تم حسابها باستخدام الحاكم، فعندما يراد زيادة درجة حرارة المكان فإن  $T_r$  تزيد وبالتالي يزيد الخطأ  $T_r - T_a$  وتقل زاوية الإشعال فتزيد القيمة الفعالة للجهد ويزيد التيار المار من خلال المدفأة فترتفع درجة الحرارة الناتجة، وعندما يراد تقليل درجة الحرارة فإن  $T_r$  تقل وبالتالي يقل الخطأ  $T_r - T_a$  وتزداد زاوية الإشعال وبناء عليه تزداد القيمة الفعالة للجهد ويقل التيار المار من خلال المدفأة وبذلك تقل درجة الحرارة الناتجة.



شكل (٥ - ٩) استخدام حاكم الجهد المتناوب للتحكم في درجة الحرارة

### أسئلة وتمارين على الوحدة الخامسة

١. اشرح فكرة عمل حاكم الجهد المتناوب.
٢. ما طرق التحكم في القيمة الفعالة للجهد؟
٣. اشرح كيفية التحكم في القيمة الفعالة باستخدام فترات التشغيل والإيقاف.
٤. ارسم دائرة حاكم الجهد المتناوب ذو الكاثود المشترك ووضح أهم مميزاتاها.
٥. ارسم أشكال موجات الجهد والتيار لحاكم جهد متناوب يغذي حمل مادي وحثي علما بأن زاوية الطور للحمل أقل من زاوية الإشعال.
٦. يستخدم حاكم جهد متناوب لتغذية حمل مادي مقاومته ١٠ أوم وكانت القيمة الفعالة لجهد المصدر ١٢٧ فولت عند تردد ٦٠ هرتز، يتم تشغيل الثايرستورات لعدد  $n$  دورة وفصلها لعدد  $m$  دورة، احسب نسبة التشغيل للحصول على تيار مقداره ٦ أمبير، ثم احسب:
  - القيمة الفعالة للجهد على أطراف الحمل.
  - النسب  $n, m$
  - القدرة المستهلكة في المقاومة.
  - القدرة الظاهرية.
  - معامل القدرة.
  - أقصى تيار يمر في الثايرستور.
٧. ارسم دائرة لتوضيح كيفية استخدام حاكم الجهد المتناوب للتحكم في شدة الإضاءة.
٨. اشرح مع الرسم كيفية استخدام حاكم الجهد المتناوب للتحكم في درجة الحرارة.
٩. اقترح دائرة للتحكم في درجة حرارة غرفة يتم تبريدها باستخدام مكيف يتم تغذيته من خلال حاكم جهد متناوب يعمل بنظام فترات الإيقاف والتشغيل.

# إلكترونيات القدرة

## العواكس

**الجدارة:** التعرف على أنواع واستخدامات العواكس.

**الأهداف:** عندما تكتمل هذه الوحدة يكون لدى المتدرب القدرة على:

رسم وتوضيح الأشكال الأساسية للعواكس.

بناء العاكس أحادي الوجه.

بناء العاكس ثلاثي الأوجه.

التحكم في جهد وتردد خرج العاكس.

تطبيق هذه الدوائر في العمليات الصناعية.

**مستوى الأداء المطلوب:** أن يصل المتدرب إلى إتقان هذه الوحدة بنسبة ٩٠٪.

الوقت المتوقع للتدريب: ٥ ساعات

**الوسائل المساعدة:** جهاز عرض (بريجكتور).

**متطلبات الجدارة:** اجتياز مقرر دوائر وقياسات - ٢ والوحدة الأولى من هذا المقرر.



## الوحدة السادسة : العواكس Inverters

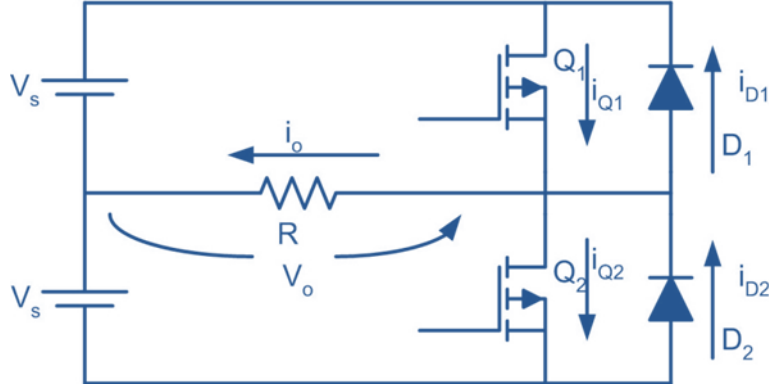
تستخدم العواكس للتحويل من تيار مستمر ذي جهد ثابت القيمة إلى تيار متردد يمكن التحكم في جهده أو تردده أو فيهما معا ، وهناك طرق مختلفة للتحكم في قيمة الجهد الناتج من استخدام العاكس مثل التحكم في قيمة الجهد المستمر الداخل بأي من الطرق السابقة (الموحدات المحكومة أو المقطعات) أو التحكم في الجهد المتردد الناتج بطريقة تغيير عرض النبضة (PWM) بينما يتم التحكم في التردد بالتحكم في الدورة الزمنية لعملية التوصيل والفصل لعناصر إلكترونيات القدرة المستخدمة في دائرة العاكس.

ويعتبر العاكس من الناحية العملية عاكسا مناسباً كلما كان شكل موجة الجهد الناتجة عنه أقرب إلى الموجة الجيبية ، لذا يوصل مرشح (Filter) مكون من مقاومة ومكثف وملف على خرج العاكس للتخلص من التوافقيات غير المرغوب فيها ، كما أن استخدام عناصر إلكترونيات القدرة ذات السرعات العالية في بناء العواكس يقلل أيضاً من هذه التوافقيات. وتستخدم العواكس في عدد كبير من التطبيقات الصناعية مثل مصادر القدرة غير المنقطعة (UPS) والتحكم في سرعة المحركات الحثية والمحركات المتزامنة والتي تستخدم بشكل واسع في التطبيقات الصناعية التي تحتاج إلى سرعات متغيرة. ويمكن تقسيم العواكس حسب نوع الجهد الناتج إلى عواكس أحادية الوجه وعواكس ثلاثية الأوجه.

### ٦- ١ فكرة العمل Theory of Operation

يمكن فهم فكرة عمل العواكس بدراسة الدائرة البسيطة والمبينة بشكل ٦- ١ والتي تتكون من موسفتين ( $Q_1, Q_2$ ) ودايودين ( $D_1, D_2$ ) وحمل على شكل مقاومة ومصدرين للجهد المستمر قيمة كل منهم  $V_s$ . عند تشغيل  $Q_1$  يمر التيار من المصدر الأول ومن خلال  $Q_1$  إلى الحمل، ويكون الجهد على أطراف الحمل مقداره ( $V_s$ ) وذلك طوال فترة التوصيل ( $T/2$ )، وعند تشغيل  $Q_2$  يمر التيار من المصدر الثاني ومن خلال  $Q_2$  إلى الحمل ويكون الجهد على أطراف الحمل مقداره ( $-V_s$ ) وذلك طوال فترة التوصيل ( $T/2$ )، وعلى ذلك تكون أشكال موجات الجهد والتيار كما في شكل ٦- ٢. ويسمى هذا العاكس بعاكس نصف قنطرة. وعندما يحتوي الحمل على ممانعة حثية فإن التيار في الحمل لا يمكن أن يغير اتجاهه فجأة نتيجة لإطفاء (فصل)  $Q_1$ ، لذلك يستمر التيار في المرور في الحمل من خلال  $D_2$

والمصدر السفلي حتى يصل إلى الصفر حيث يتم توصيل  $Q_2$  ، وكذلك الحال بالنسبة إلى  $D_1$  حيث يستخدم كمسار للتيار مع المصدر العلوي عند إطفاء  $Q_2$ .



شكل ٦-١ عاكس أحادي الوجه نصف قنطرة

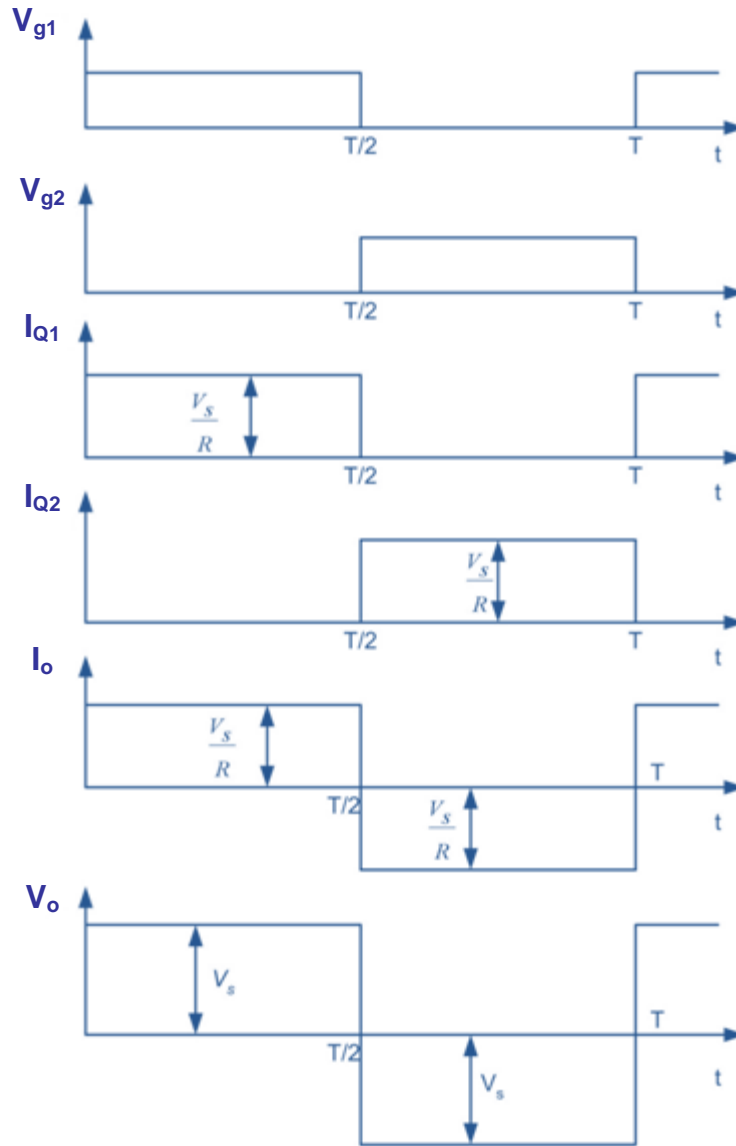
وبالرجوع إلى أشكال موجات الجهد والتيار في شكل ٦-٢ يمكن حساب القيمة الفعالة لجهد

الحمل كما يلي:

$$V_{rms} = \sqrt{\left[ \frac{2}{T} \int_0^{T/2} V_s^2 \sin^2 \omega t d(\omega t) \right]} = \sqrt{\frac{2V_s^2}{T} (t)_0^{T/2}} = V_s \quad 6-1$$

كما يمكن حساب القيمة الفعالة لتيار الحمل كما يلي:

$$I_{rms} = \frac{V_{rms}}{R} \quad 6-2$$

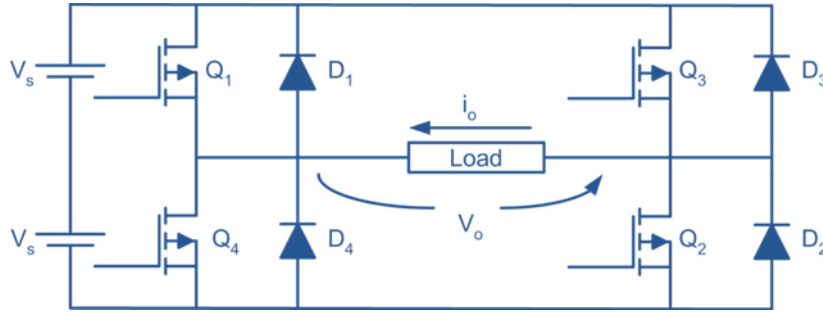


شكل ٦- ٢ موجات التيار والجهد لعاكس أحادي الوجه نصف قنطرة مع حمل عبارة عن مقاومة

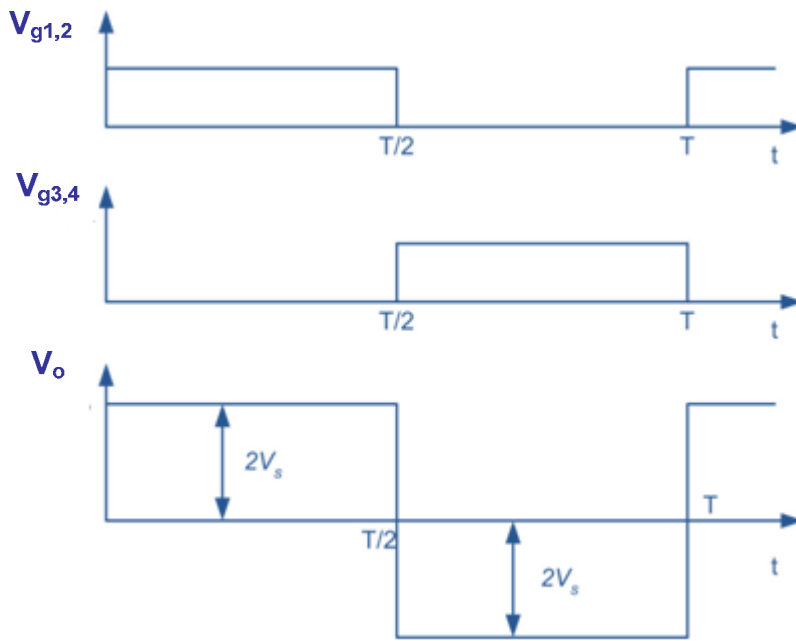
### ٦- ٢ عاكس قنطرة أحادي الوجه Single- Phase Bridge Inverter

يتكون عاكس القنطرة من أربعة عناصر توصيل (موسفت أو ترانزستور قدرة ... إلخ)

وأربعة دايودات يتم توصيلهما على شكل قنطرة كما في شكل ٦- ٣، حيث يتم تشغيل كل من  $Q_1$  و  $Q_2$  معا فيكون الجهد على أطراف الحمل  $(2V_s)$ . وعند تشغيل  $Q_3, Q_4$  معا يظهر الجهد  $(-2V_s)$  على أطراف الحمل كما في شكل ٦- ٤. ويستخدم كل من  $D_1, D_2$  كمسار حر للتيار مع الحمل الحثي عند إطفاء  $Q_3, Q_4$  وذلك حتى يصل تيار الحمل إلى صفر وفي خلال هذه الفترة تعاد القدرة إلى المصدر، وبالمثل  $D_3, D_4$  يستخدمان لنفس الهدف عند إطفاء  $Q_1, Q_2$ .



شكل ٦-٣ عاكس قنطرة أحادي الوجه



شكل ٦-٤ موجات التيار والجهد لعاكس قنطرة أحادي الوجه

وبالرجوع إلى أشكال موجات الجهد في شكل ٦-٤ يمكن حساب القيمة الفعالة لجهد الحمل

كما يلي:

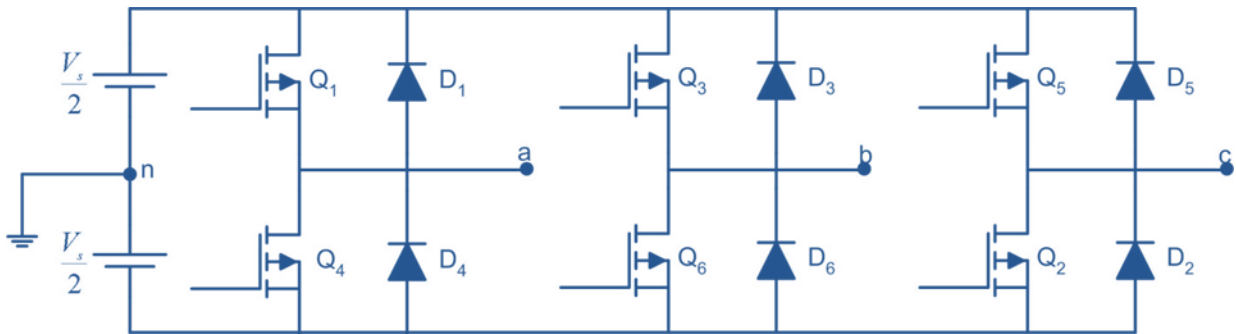
$$V_{or\text{ms}} = \sqrt{\left[ \frac{2}{T} \int_0^{T/2} 4V_s^2 \sin^2 \omega t d(\omega t) \right]} = \sqrt{\frac{8V_s^2}{T} (t)_0^{T/2}} = 2V_s \quad 6-3$$

كما يمكن حساب القيمة الفعالة لتيار الحمل كما يلي:

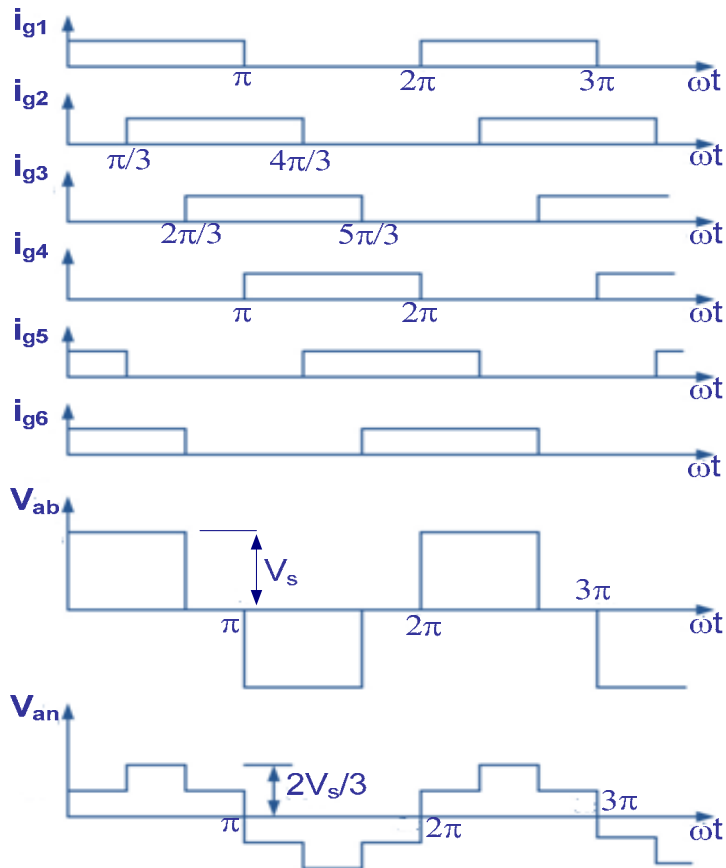
$$I_{or\text{ms}} = \frac{V_{or\text{ms}}}{R} \quad 6-4$$

## ٦-٣ عاكس قنطرة ثلاثي الأوجه Three-Phase Bridge Inverter

تستخدم العواكس ثلاثية الأوجه في التطبيقات ذات القدرات العالية، ومن الممكن أن نحصل على عاكس ثلاثي الأوجه بعدة طرق أهمها عاكس القنطرة ثلاثي الأوجه كما في شكل ٦-٥. ويتكون من ست موسفتات وستة دايودات حيث يتم إشعال كل موسفت لمدة  $180^\circ$  وفصله لمدة  $180^\circ$  أخرى ويتم ذلك بالتتابع كما في شكل ٦-٦.



شكل ٦-٥ عاكس ثلاثي الأوجه



شكل ٦-٦ موجات التحكم والجهد الناتج من العاكس ثلاثي الأوجه ذي مصدر الجهد

### أسئلة على الوحدة السادسة

١. ما هو العاكس؟
٢. اشرح مع التوضيح بالرسم فكرة عمل العاكس.
٣. ما أنواع العواكس؟
٤. ما الفرق بين عاكس نصف قنطرة وعاكس القنطرة؟
٥. ما هي فوائد الدايمودات المستخدمة في دوائر العواكس؟
٦. ضع ✓ أو × أمام العبارات التالية. ثم اكتب العبارة الصحيحة:
  - تستخدم العواكس للتحويل من تيار مستمر إلى تيار متردد.
  - يمكن التحكم في الجهد الناتج من العاكس بينما لا يمكن التحكم في التردد.
  - يمكن التحكم في تردد الجهد الناتج من العاكس.
٧. ارسم دائرة عاكس أحادي الوجه قنطرة وارسم أشكال موجات الجهد والتردد.
٨. كرر السؤال السابق لعاكس ثلاثي الأوجه.

## المراجع العربية والأجنبية

- ١- إلكترونيات القدرة، د/مظفر أنور النعمة، د/ سنان محمود عطار باشي، د/ ضياء على النعمة. جامعة الموصل- العراق، ١٩٨٤م
- ٢- الإلكترونيات الاستطاعية والمتحكمات، ترجمة وإعداد م/ عمار الكردي وآخرين، شعاع للنشر والتوزيع- سورية، ٢٠٠٠م

## المراجع الأجنبية:

3. An Introduction to Power Electronics, *B. M. Bird, K. G. King, and D. A. G. Pedder, John Wiley & Sons, 1993.*
4. Modern power Electronics, *B. K. Bose, IEEE Press Publication, 1992.*
5. Power Electronics: Circuits, Devices and Applications, *M. H. Rashid, Prentice Hall, 1994.*
6. Power Electronics: Converters, Applications, and Design, *N. Mohan, T. M. Undeland and W. T. Robbins, Jon Wiley & Sons, 1994*

## المحتويات

.....	مقدمة	٢
.....	تمهيد	٢
- ٢ -	الوحدة الأولى : أشباه الموصلات المستخدمة في دوائر إلكترونيات القدرة	٢
- ٢ -	Semiconductors Used in Power Electronic Circuits	٢
- ٢ -	١- أنواع دوائر إلكترونيات القدرة Types of Power Electronic Circuits	٢
- ٣ -	١- ١ الموحّد (المقوم) غيرالمحكوم (uncontrolled rectifier)	٣
- ٣ -	١- ٢ الموحّد (المقوم) المحكوم (Controlled rectifier)	٣
- ٤ -	١- ٣ حاكم الجهد المتردد (ac voltage controller)	٤
- ٤ -	١- ٤ مقطع التيار المستمر (dc chopper)	٤
- ٥ -	١- ٥ عاكس التيار (Inverter)	٥
- ٦ -	٢- عناصر أشباه الموصلات ذات القدرة Power Semiconductor Devices	٦
- ٦ -	٣- دايود القدرة Power diode	٦
- ٨ -	٣- ١ دايود الأغراض العامة General purpose diode	٨
- ٩ -	٣- ٢ الدايود سريع الاستجابة Fast recovery diode	٩
- ١٠ -	٣- ٣ دايود شوتكي Schottky diode	١٠
- ١١ -	٤- الثايرستور وأنواعه المختلفة Thyristor and its types	١١
- ١١ -	٤- ١ تركيب الثايرستور وتشغيله Thyristor construction and operation	١١
- ١٣ -	٤- ٢ خواص الثايرستور Thyristor characteristics	١٣
- ١٥ -	٤- ٣ طرق إشعال الثايرستور Thyristor firing	١٥
- ١٦ -	٤- ٤ طرق إيقاف الثايرستور (الإخماد) Thyristor turn-off	١٦
- ١٧ -	٤- ٥ حماية الثايرستور Thyristor protection	١٧
- ١٩ -	٤- ٦ أنواع الثايرستور Thyristor types	١٩
- ٢٢ -	٥- ١ ترانزستور القدرة Power Transistor	٢٢
- ٢٢ -	٥- ١- ١ الترانزستور ثنائي القطبية BJT	٢٢
- ٢٤ -	٥- ١- ٢ ترانزستور تأثير المجال ذو البوابة المعزولة MOSFET	٢٤
- ٢٥ -	٥- ١- ٣ الترانزستور ثنائي القطبية ذو البوابة المعزولة IGBT	٢٥
- ٢٦ -	أسئلة للمراجعة على الوحدة الأولى	٢٦
- ٢٨ -	الوحدة الثانية : دوائر الموحّدات غير المحكومة Uncontrolled Rectifier Circuits	٢٨
- ٢٨ -	٢- ١ دوائر التوحيد أحادية الوجه Single-phase rectifier circuits	٢٨
- ٢٨ -	٢- ١- ١ موحّد نصف الموجة الأحادي الوجه The single-phase half-wave rectifier	٢٨
- ٣٤ -	٢- ١- ٢ موحّد الموجة الكاملة ذو نقطة المنتصف الأحادي الوجه	٣٤
- ٣٧ -	٢- ١- ٣ موحّد القنطرة ذو الموجة الكاملة أحادي الوجه	٣٧
- ٤٠ -	٢- ٢ دوائر التنعيم والتنقية	٤٠
- ٤٢ -	٢- ٣ دوائر التوحيد ثلاثية الأوجه	٤٢



- ٤٥ -	٤ - تطبيقات
- ٥٠ -	أسئلة وتمارين على الوحدة الثانية
- ٥٣ -	الوحدة الثالثة : الموحدات المحكومة <b>Controlled Rectifiers</b>
- ٥٣ -	١-٣ موحد أحادي الوجه نصف موجة محكوم Single Phase Half Wave Converter
- ٥٣ -	١-١-٣ موحد أحادي الوجه نصف موجة محكوم مع حمل مادي
- ٥٧ -	٢-١-٣ موحد أحادي الوجه نصف موجة محكوم مع حمل مادي وحثي
- ٦٠ -	٢-٣ موحد أحادي الوجه موجة كاملة نصف محكوم Single-Phase Semi-Converter
- ٦٣ -	٣-٣ موحد أحادي الوجه موجة كاملة محكوم Single-Phase Full -Wave Converter
- ٦٦ -	٤-٣ الموحد المزدوج أحادي الوجه Single -Phase Dual Converter
- ٦٦ -	٥-٣ الموحد ثلاثي الأوجه نصف موجة المحكوم Three-Phase Half- Wave Converter
- ٧٠ -	٦-٣ الموحد ثلاثي الأوجه موجة كاملة نصف محكوم Three-Phase Semi-converter
- ٧١ -	٧-٣ الموحد ثلاثي الأوجه موجة كاملة محكوم Three-Phase Full- Converter
- ٧٣ -	٨-٣ الموحد المزدوج ثلاثي الأوجه Three-Phase Dual -Converter
- ٧٣ -	٩-٣ تطبيقات
- ٧٦ -	أسئلة وتمارين على الوحدة الثالثة
- ٧٩ -	الوحدة الرابع : مقطعات التيار المستمر <b>DC Choppers</b>
- ٧٩ -	١-٤ نظرية عمل مقطعات التيار المستمر Theory of Operation
- ٨٥ -	٢-٤ المقطعات الخافضة Step Down DC Choppers
- ٨٨ -	٣-٤ المقطعات الرافعة Step- Up DC Choppers
- ٨٩ -	أسئلة وتمارين على الوحدة الرابعة
- ٩١ -	الوحدة الخامسة : حاكمتا الجهد المتناوب <b>AC Voltage Controllers</b>
- ٩١ -	١-٥ فكرة عمل حاكمتا الجهد المتناوب Theory Of Operation
- ٩١ -	١-١-٥ التحكم في فترات التشغيل والإيقاف On-Off Control
- ٩٤ -	٢-١-٥ التحكم في زاوية إشعال الثايرستور Phase Angle Control
- ٩٥ -	٢-٥ حاكم الجهد المتناوب أحادي الوجه مع حمل مادي وحثي
- ٩٦ -	Single Phase Controller with inductive load
- ٩٨ -	٣-٥ تطبيقات
- ١٠١ -	أسئلة وتمارين على الوحدة الخامسة
- ١٠٣ -	الوحدة السادسة : العواكس <b>Inverters</b>
- ١٠٣ -	١-٦ فكرة العمل Theory of Operation
- ١٠٥ -	٢-٦ عاكس قنطرة أحادي الوجه Single-Phase Bridge Inverter
- ١٠٦ -	٣-٦ عاكس قنطرة ثلاثي الأوجه Three-Phase Bridge Inverter
- ١٠٨ -	أسئلة على الوحدة السادسة
١١١	المراجع العربية والأجنبية