

بسم الله الرحمن الرحيم

عنوان درس : الکترونیک ۱

مدرس : دکتر مهرداد طهماسبی

شیوه ارزیابی :

۱. امتحان پایان ترم ۱۵ نمره
۲. حل تمرین ۵ نمره

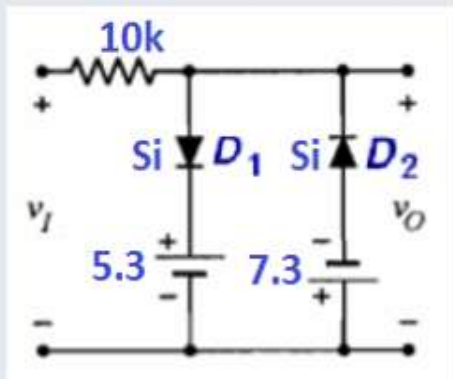
ارتباط با مدرس : IAU.TAHMASEBI@GMAIL.COM

کاربرد دیودها

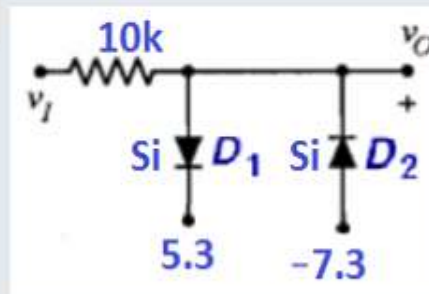
(یکسو ساز، چند برابر کننده و تغییر دهنده‌ی شکل موج)

حل تمرینات جلسه قبل

▪ V_o را در مدار زیر به ازای $V_i = 15\sin 10t$ رسم کنید.

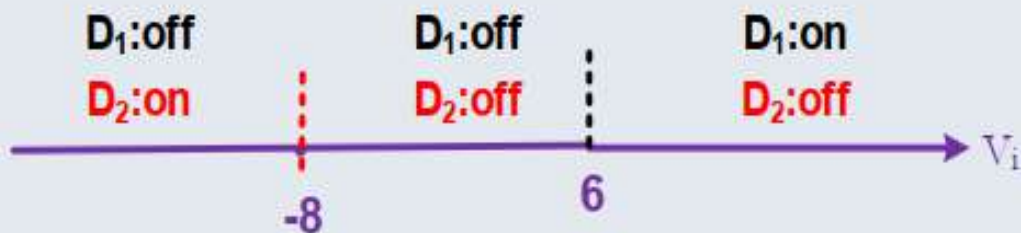


Large Signal



- D_1 زمانی روشن است که $V_i > 5.3 + 0.7 = 6$ باشد.
- D_2 زمانی روشن است که $V_i < -7.3 - 0.7 = -8$ باشد.

در نتیجه وضعیت دیودها روی محور V_i به صورت زیر است:



- به ازای V_i های گوناگون مدار سه وضعیت پیدا می کند.

حل تمرینات جلسه قبل

مدار را در هر ۳ وضعیت، تحلیل می کنیم:

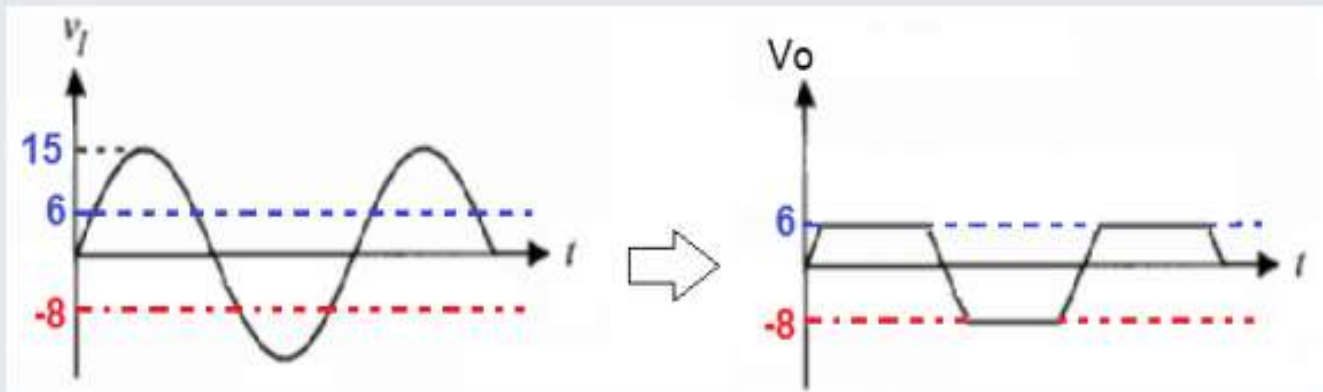
$$\left\{ \begin{array}{l} V_i < -8 \rightarrow \left(\begin{array}{l} D1: off \\ D2: on \end{array} \right) \rightarrow \begin{array}{c} V_i \text{ --- } \text{resistor} \text{ --- } | \\ | \quad \quad \quad | \\ 5.3 \text{ V} \quad -7.3 \text{ V} \end{array} \quad \rightarrow V_o = -8 \text{ V} \\ \\ -8 < V_i < 6 \rightarrow \left(\begin{array}{l} D1: off \\ D2: off \end{array} \right) \rightarrow \begin{array}{c} V_i \text{ --- } \text{resistor} \text{ --- } | \\ | \quad \quad \quad | \\ 5.3 \text{ V} \quad -7.3 \text{ V} \end{array} \quad \rightarrow V_o = V_i \\ \\ V_i > 6 \rightarrow \left(\begin{array}{l} D1: on \\ D2: off \end{array} \right) \rightarrow \begin{array}{c} V_i \text{ --- } \text{resistor} \text{ --- } | \\ | \quad \quad \quad | \\ 5.3 \text{ V} \quad -7.3 \text{ V} \end{array} \quad \rightarrow V_o = 6 \text{ V} \end{array} \right.$$

حل تمرینات جلسه قبل

$$\begin{cases} V_i < -8 \rightarrow V_o = -8 V \\ -8 < V_i < 6 \rightarrow V_o = V_i \\ 6 < V_i \rightarrow V_o = 6 V \end{cases}$$

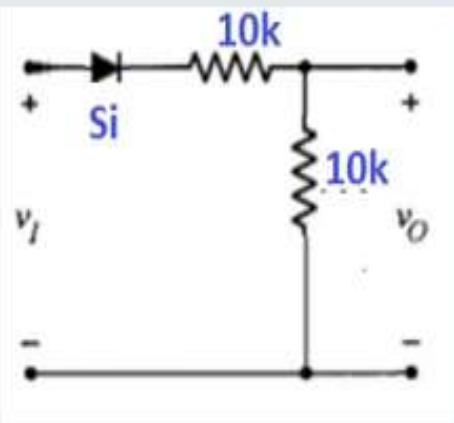
رابطه خروجی با ورودی :

خروجی متناظر با ورودی :



حل تمرینات جلسه قبل

- V_o را در مدارهای زیر به ازای $V_i = 15 \sin 10t$ رسم کنید.



Large Signal

برای اینکه دیود **D** روشن شود، باید $V_i > 0.7$ گردد. در نتیجه داریم:

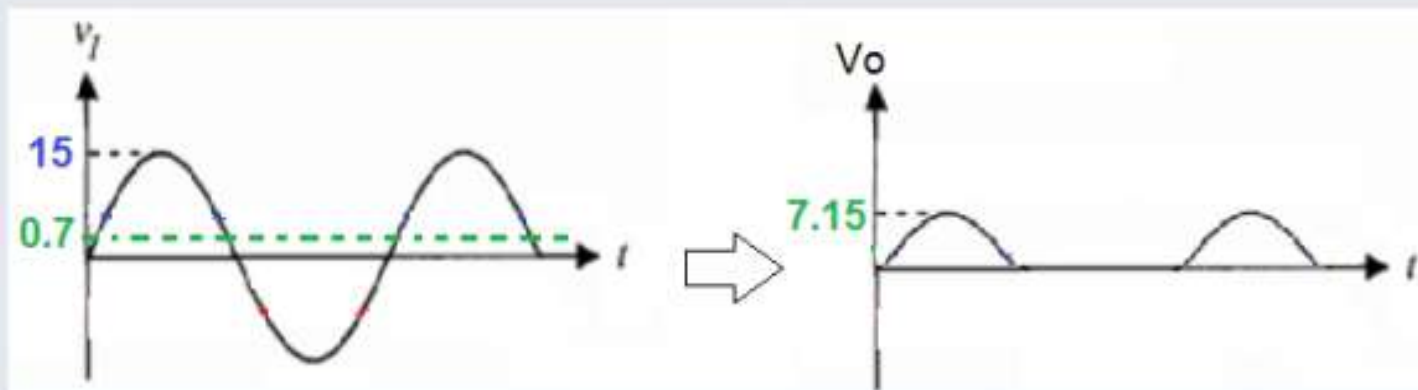
$$\left\{ \begin{array}{l} V_i > 0.7 \rightarrow D: on \rightarrow V_i \xrightarrow{0.7} \text{---} 10k \text{---} V_o \xrightarrow{10k} \text{---} \text{GND} \rightarrow V_o = (V_i - 0.7)/2 \\ V_i < 0.7 \rightarrow D: off \rightarrow V_i \text{---} 10k \text{---} V_o \xrightarrow{10k} \text{---} \text{GND} \rightarrow V_o = 0 \end{array} \right.$$

رابطه خروجی با ورودی:

$$\begin{cases} V_i > 0.7 \rightarrow V_o = (V_i - 0.7)/2 \\ V_i < 0.7 \rightarrow V_o = 0 \end{cases}$$

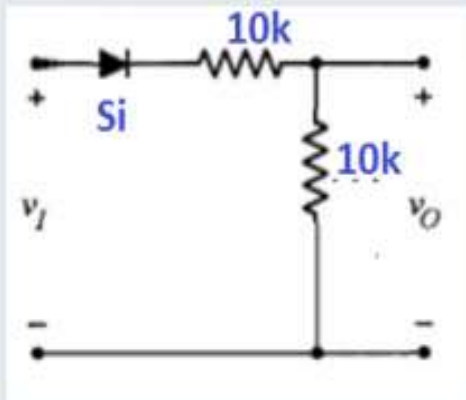
حل تمرينات جلسه قبل

خروجی متناظر با ورودی:



حل تمرینات جلسه قبل

▪ V_o را نیز برای مدار زیر به ازای $V_i = 0.015\sin 10t + 2.7$ رسم کنید.



Small Signal

$$V_o = V_{o,DC} + V_{o,ac}$$

تحلیل DC:

$$V_D = V_{i,DC} - 0 = 2.7 > 0.7 \rightarrow D: on$$

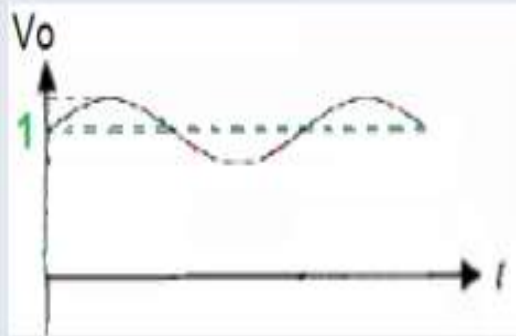
$$\begin{cases} V_{o,DC} = (2.7 - 0.7)/2 = 1V \\ I_D = \frac{2.7 - 0.7}{10k + 10k} = 0.1mA \end{cases} \rightarrow Q: \begin{cases} V_D = 0.7V \\ I_D = 0.1mA \end{cases}$$

تحلیل ac:

$$\begin{cases} r_d = \frac{\eta V_T}{I_D} = \frac{25m}{0.1m} = 0.25K \\ V_{o,ac} = V_{i,ac} \frac{10K}{10k + 10K + 0.25k} = 0.007\sin 10t \end{cases}$$

حل تمرينات جلسه قبل

$$\rightarrow V_O = V_{O,DC} + V_{O,ac} = 1 + 0.007\sin 10t$$



۱-۴ پیش گفتار

در فصول گذشته به شرح ساختمان، مشخصات و معرفی انواع دیودهای نیمه هادی پرداختیم. در این فصل با کاربرد دیود در مدارهای مختلف، از جمله یک سو کننده‌های دیودی، چند برابر کننده‌ها و تغییر دهنده‌های شکل موج آشنا خواهید شد. هر چند محدوده‌ی کاربرد دیود زیاد است ولی اصول کار آن در زمینه‌های مختلف یکسان است.

۲-۴ مدارهای یک سو کننده‌ی دیودی

مدارهای یک سو کننده‌ی دیودی، مداراتی هستند که ولتاژ متناوب را به ولتاژ مستقیم (یک طرفه) تبدیل می‌نمایند. عنصر اصلی این مدارها دیود است. زیرا همان طور که دیدیم، دیود در یک جهت جریان را هدایت می‌کند، در حالی که در جهت دیگر قطع است. مدارات یک سو کننده، علاوه بر ولتاژ یک فازه، ولتاژهای چند فازه (سه یا شش فازه) را نیز، به ولتاژ مستقیم تبدیل می‌نمایند.

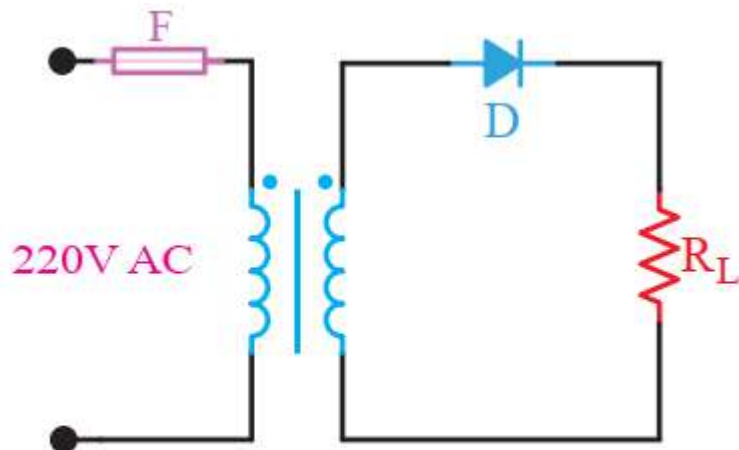
به طور کلی سه نوع مدار یک سو کننده‌ی یک فازه وجود دارد.

۱- مدار یک سوکننده نیم موج

۲- مدار یک سوکننده تمام موج با ترانس سر وسط

۳- مدار یک سوکننده تمام موج پل (Bridge)

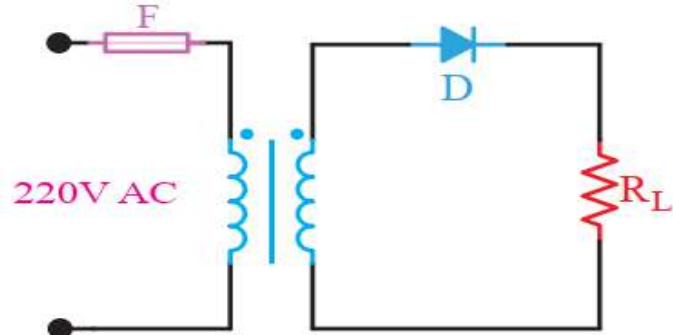
اینک به توضیح هر یک می پردازیم.



شکل ۴-۱ یک سو ساز نیم موج (دیود ایده آل)

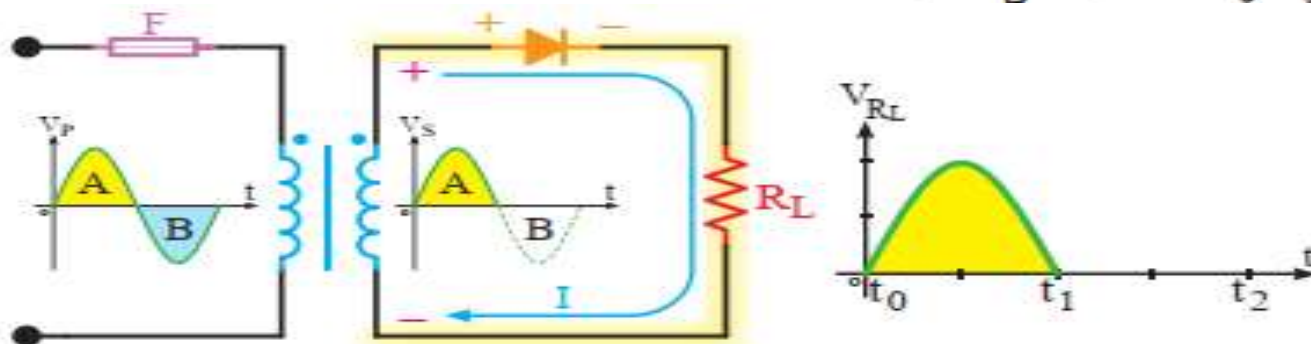
۴-۲-۱ مدار یک سوکننده نیم موج: شکل ۴-۱

مدار یک سوکننده نیم موج را نشان می دهد. در این مدار یک سوکننده و مدارات دیگر، فرض می شود که دیودهای به کار برده شده ایده آل هستند؛ یعنی، هیچ گونه افت ولتاژی در دو سر آنها به وجود نخواهد آمد، ولی در عمل حدود 0.7 تا 1.5 ولت (بسته به جریان عبوری از دیود) دو سر دیود افت می کند.

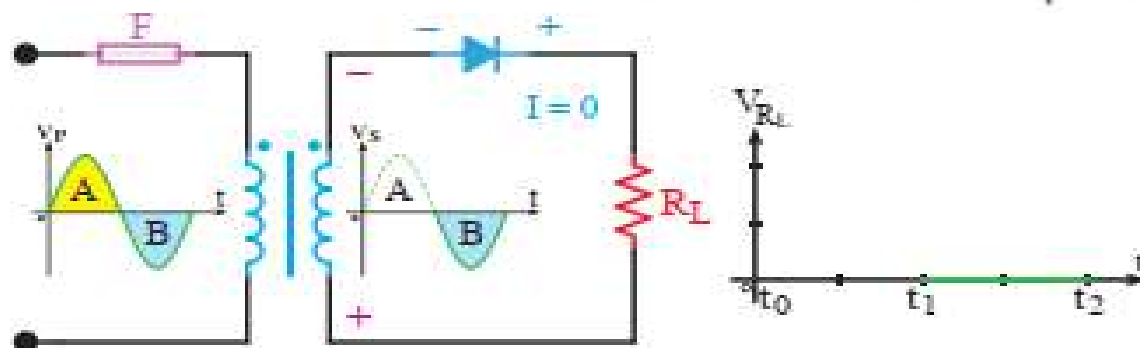


شکل ۴-۱ یکسو ساز نیم موج (دیود ایده‌آل)

طرز کار مدار فوق، به این صورت است که، در مدت نیم سیکل مثبت، دیود در بایاس مستقیم قرار می‌گیرد و هادی است. لذا، جریان در نیم سیکل مثبت از دیود و بار عبور می‌کند و مسیر خود را می‌بندد. بنابراین، تمام ولتاژ ثانویه‌ی ترانسفورماتور در نیم سیکل مثبت دو سر بار، ظاهر خواهد شد. (شکل ۴-۲)

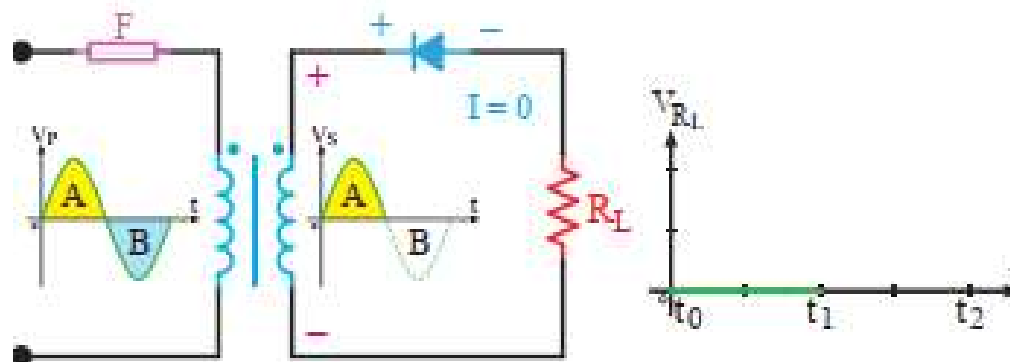


شکل ۴-۲ در نیم سیکل مثبت دیود وصل است

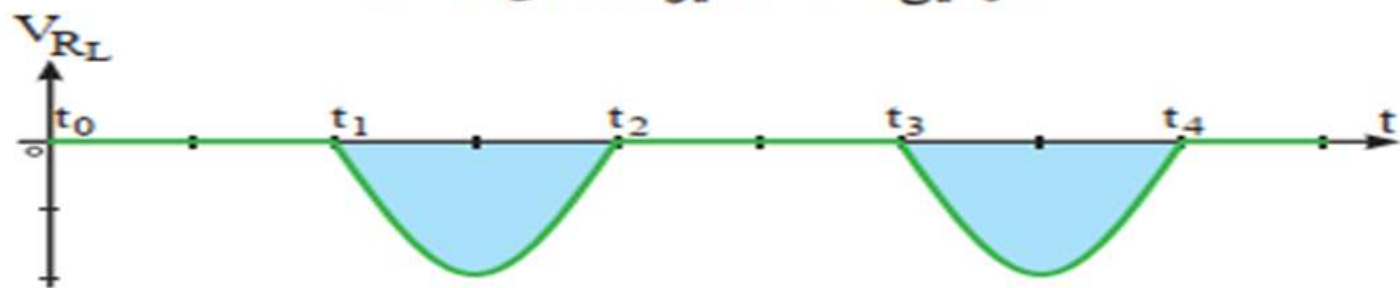
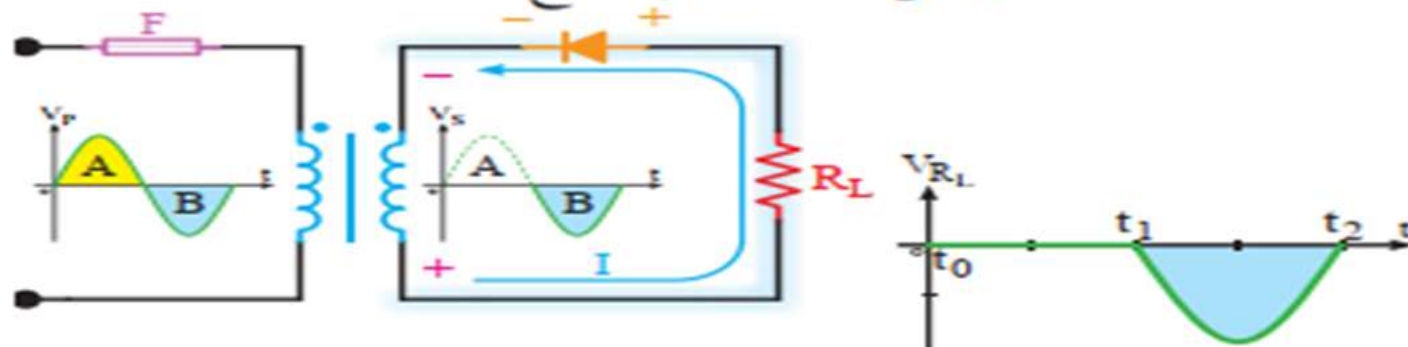
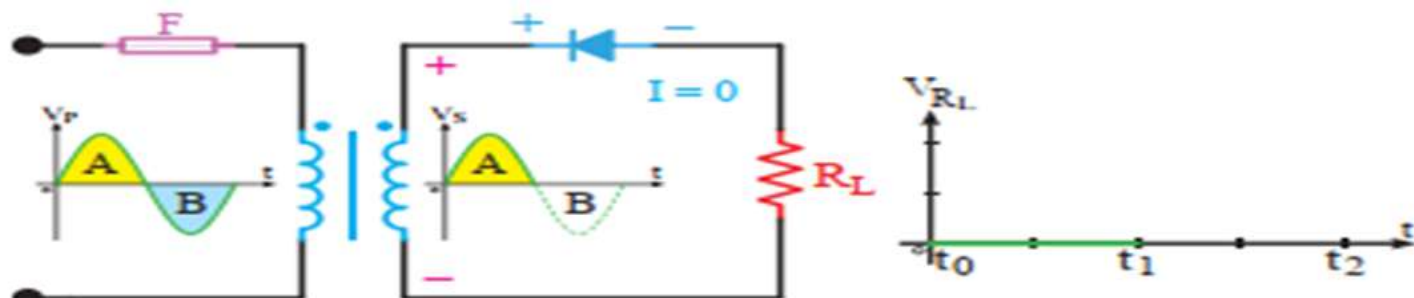


شکل ۴-۳ در این حالت دیود قطع است

اگر دیود به طور معکوس بسته شود (نسبت به شکل ۲-۴) در مدت نیم سیکل مثبت قطع بوده، ولی در مدت نیم سیکل منفی هادی است. لذا فقط در مدت نیم سیکل منفی دو سر بار ولتاژ خواهیم داشت. شکل ۵-۴ این مطلب را نشان می دهد.



در این حالت دیود قطع است



شکل ولتاژ خروجی

شکل ۴-۵ یک سو ساز نیم موج و شکل موج ورودی و خروجی آن

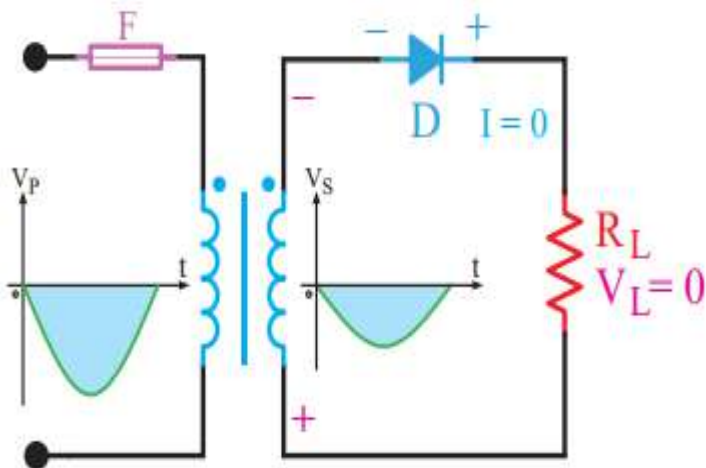
۳-۲-۴ حداکثر ولتاژ معکوس دو سر دیود: همان

طور که می‌دانیم، یکی از پارامترهای مهم مشخصات الکتریکی دیود، تحمل حداکثر ولتاژی است که در بایاس معکوس دو سر دیود قرار می‌گیرد. باید دید در یک سوکندهی نیم موج، حداکثر ولتاژی که دو سر دیود در بایاس معکوس قرار می‌گیرد تا دیود نسوزد، چه قدر است؟

با توجه به شکل ۸-۴، هنگامی که دیود در بایاس معکوس قرار دارد (در مدت نیم سیکل منفی) جریان در مدار صفر و افت ولتاژ دو سر بار نیز صفر است. لذا، تمام ولتاژ نیم سیکل منفی در دو سر دیود قرار می‌گیرد. حداکثر این ولتاژ برابر حداکثر دامنه (V_m) است. ولتاژ معکوسی که دو سر دیود قرار می‌گیرد با حروف PIV و به صورت رابطه‌ی زیر برای یک سوساز نیم موج نشان داده شده است.

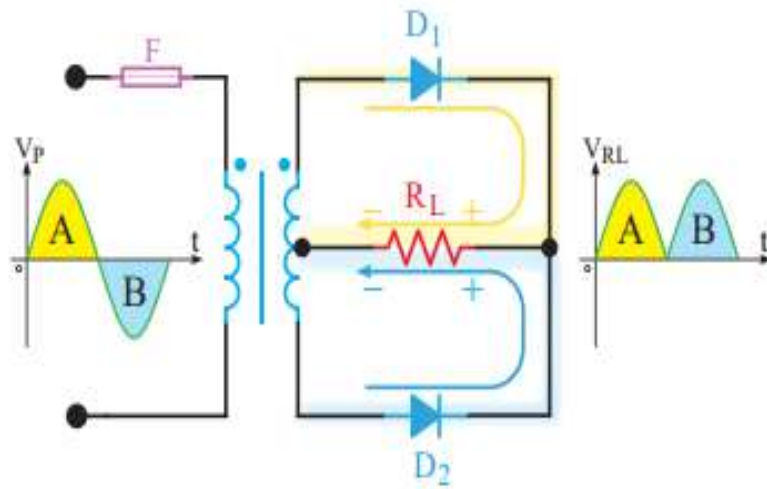
$$PIV = V_{\max}$$

PIV=Peak Inverse Voltage



شکل ۸-۴ ولتاژ دیود در بایاس معکوس

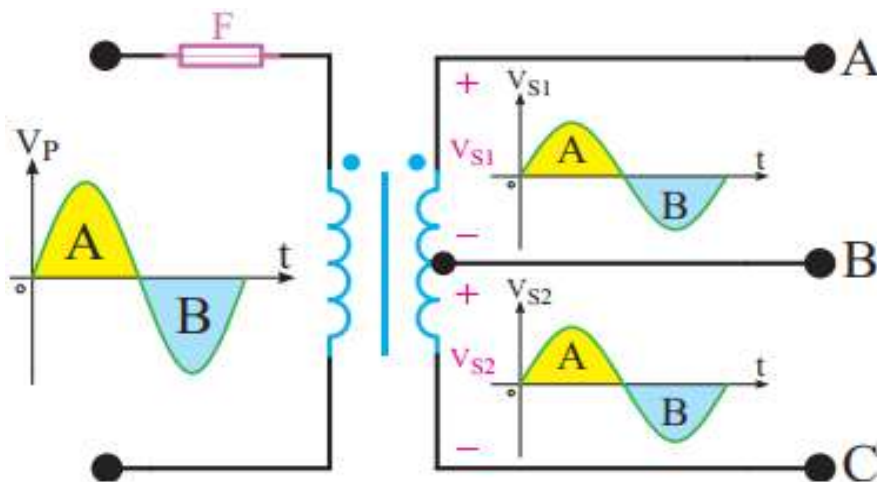
۲-۲-۲ مدار یک سوکننده‌ی تمام موج با ترانس



شکل ۴-۹ یک سو ساز تمام موج

برای این که دریابیم چگونه ولتاژ خروجی این مدار مانند شکل ۴-۹ می شود، باید بینیم ولتاژهای ثانویه‌ی ترانسفورماتور، به چه صورت است؟ همان طوری که در شکل ۴-۹ پیداست، در این نوع یک سوکننده، از یک ترانسفورماتور با دو ولتاژ ثانویه‌ی کاملاً مساوی استفاده شده است. ترانسفورماتور شکل ۴-۱۰ را در نظر می گیریم.

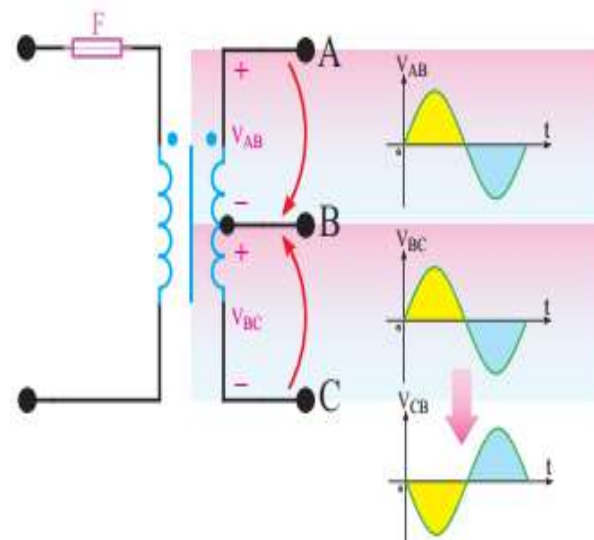
سرومسط: عیب یک سوکننده‌ی نیم موج، در کم بودن مقدار ولتاژ متوسط است و مقدار آن از $V_M/3.18$ بیش تر نمی شود. ضمناً، در این یک سوکننده از ولتاژ نیم سیکل منفی نیز استفاده‌ای نمی شود. گرچه در تعدادی از کاربردها از یک سوکننده‌ی نیم موج استفاده می شود. در یک سوکننده‌ی تمام موج، از دو دیود استفاده می شود و در ضمن در این مدار به یک ترانسفورماتور با دو سیم پیچ ثانویه با ولتاژهای مساوی نیاز است. شکل ۴-۹ یک سوکننده‌ی تمام موج را نشان می دهد.



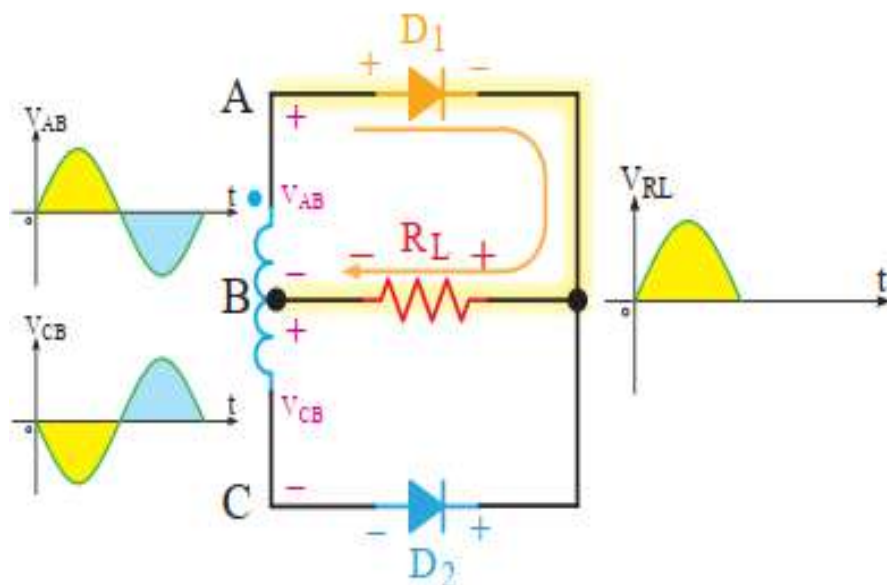
شکل ۴-۱۰ ترانسفورماتور با ثانویه‌ی سر وسط

ولتاژ دو نقطه‌ی A و C دو برابر ولتاژ نقاط AB و BC است، زیرا دو ولتاژ با هم سری شده‌اند، یعنی $V_{AC} = V_{AB} + V_{BC}$. در نیم سیکل مثبت، نقطه‌ی A مثبت‌تر از نقطه B و C و نقطه‌ی B مثبت‌تر از نقطه C است. اگر نقطه‌ی B (سر وسط ترانسفورماتور) را مبنا بگیریم، نقطه‌ی A نسبت به مبنا (نقطه‌ی B) مثبت‌تر و نقطه‌ی C نسبت به مبنا (نقطه‌ی B) منفی‌تر است. این مطلب در شکل ۴-۱۱ نشان داده شده است.

اینک که با طرز کار ترانسفورماتور با سر وسط آشنا شدیم، به بیان طرز کار یک سوکنده‌ی تمام موج می‌پردازیم. در مدت نیم سیکل مثبت، دیود D_1 در بایاس مستقیم است و دیود D_2 در بایاس معکوس قرار دارد. بنابراین، فقط دیود D_1 هدایت می‌کند. لذا، تمام ولتاژ نیم سیکل مثبت V_{AB} در دو سر بار، ظاهر می‌گردد. (شکل ۱۲-۴)

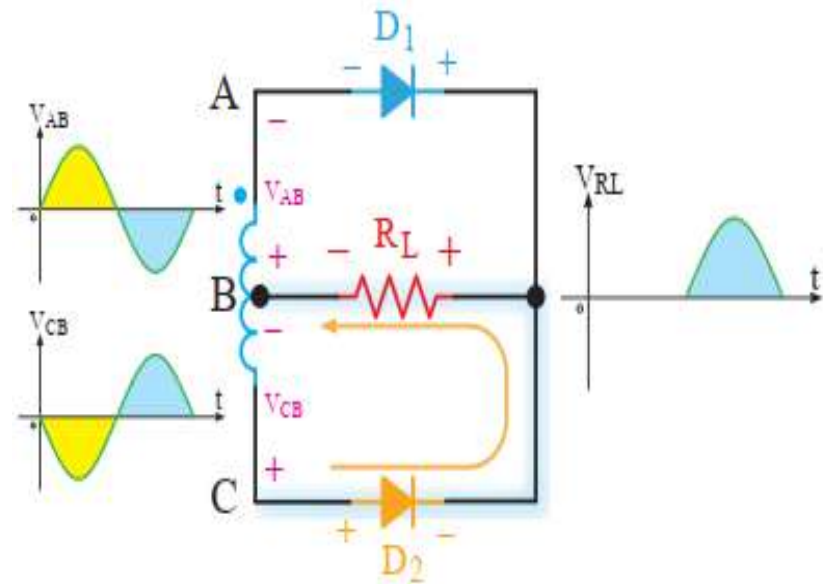


شکل ۱۱-۴ ولتاژهای ثانویه ترانس با سر وسط



شکل ۱۲-۴ نمایش عملکرد D_1 و D_2 در مقابل سیگنال‌های ورودی و ولتاژ دو سر بار

در مدت نیم سیکل منفی، همان طوری که از شکل ۴-۱۳ مشاهده می شود، دیود D_1 در بایاس مستقیم و هادی و دیود D_2 در بایاس معکوس قرار گرفته است. در این حالت تمام ولتاژ V_{CB} دو سر بار، ظاهر می گردد.



شکل ۴-۱۳ عملکرد D_1 و D_2 در مقابل سیگنال ورودی و ولتاژ دو سر بار

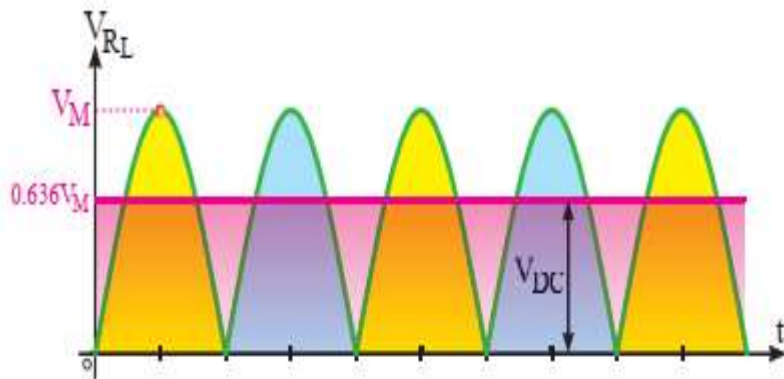
۴-۲-۵ معدل ولتاژ دو سر بار: مقدار ولتاژ متوسط

خروجی، در یک سوکندهی تمام موج، دو برابر ولتاژ یک سو شدهی نیم موج است، یعنی:

$$V_{dc} = 2 \frac{V_m}{\pi} = 2(0.318 V_m) = 0.636 V_m$$

شکل ۴-۱۴ معدل ولتاژ دو سر بار را در یک سو ساز

تمام موج نشان می دهد.

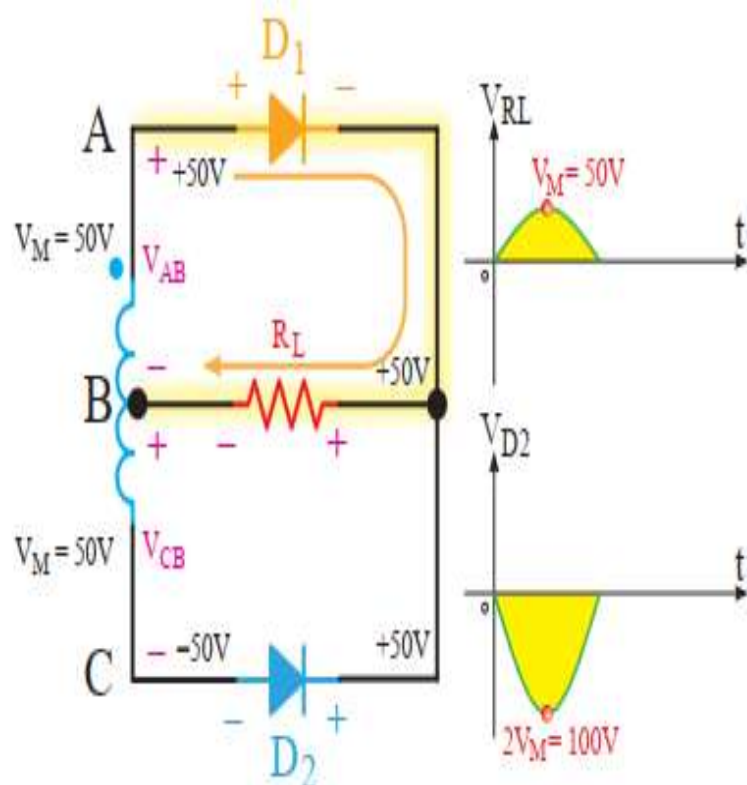


شکل ۴-۱۴ معدل ولتاژ دو سر بار

۴-۲-۶ حداکثر ولتاژ معکوس دو سر دیود:

حداکثر ولتاژی که در بایاس معکوس، در دو سر هر یک از دیودها قرار می گیرد، برابر $2V_M$ است. با توجه به شکل ۴-۱۵، فرض می کنیم ولتاژ ماکزیمم V_{AB} ترانسفورماتور برابر ۵۰ ولت باشد، زمانی که دیود D_1 در بایاس معکوس قرار دارد، به اندازه ۵۰- ولت ولتاژ در آند آن +۵۰ ولت ولتاژ در کاتد آن قرار می گیرد و اختلاف ولتاژ دو سر آن برابر $100V = 50 - (-50)$ است. رابطه‌ی ماکزیمم ولتاژ معکوس در یک سوکننده‌ی تمام موج به صورت زیر نوشته می شود:

$$PIV = 2V_M \text{ یک سو کننده تمام موج}$$



شکل ۴-۱۵ ولتاژ معکوس دو سر دیود در یک سو ساز تمام موج

مثال ۲-۴: در یک سوکننده‌ی تمام موج، اگر ولتاژ

ثانویه‌ی یک ترانسفورماتور (سر وسط و یکی از سرهای

دیگر) برابر ۳۰ ولت باشد، مقدار ولتاژ متوسط و حداکثر

ولتاژی را، که دو سر هر یک از دیودها قرار می‌گیرد،

حساب کنید.

حل:

$$V_{dc} = 0.636 V_M$$

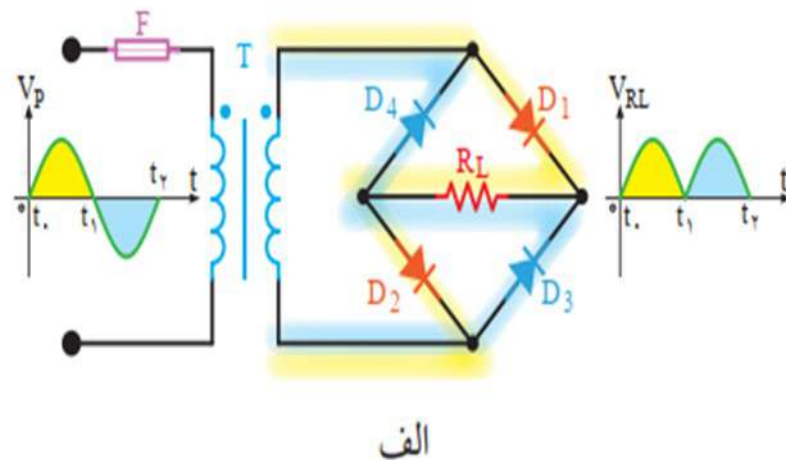
$$V_M = V_e \times \sqrt{2} = 30 \times 1.41 = 42.3 \text{ ولت}$$

$$V_{dc} = 0.636 \times 42.3 = 26.9 \text{ ولت}$$

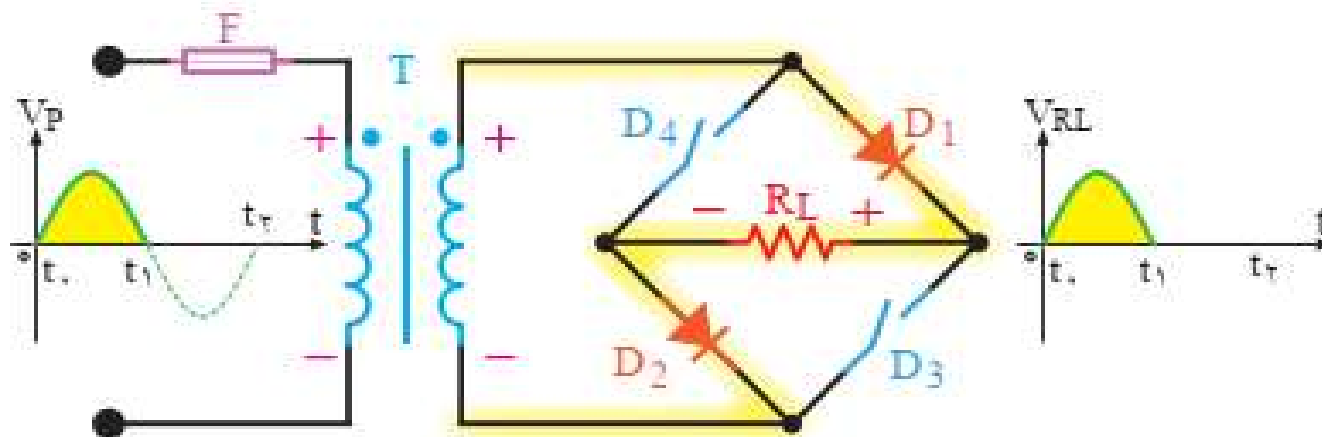
$$PIV = 2V_M = 2 \times 42.3 = 84.6 \text{ ولت}$$

۷-۲-۴ مدار یک سوکننده‌ی تمام موج پل: نوع

دیگری از یک سوکننده‌ی تمام موج، یک سوکننده‌ی پل است. شکل ۱۶-۴ الف یک مدار یکسوکننده‌ی پل را، همراه با شکل موج یکسو شده، نشان می‌دهد. تصویر نرم‌افزاری این مدار را، که توسط مولتی سیم بسته شده است در شکل ۱۶-۴ ب مشاهده می‌کنید.



همان طوری که از شکل ۱۶-۴ پیداست، در این مدار یکسو کننده، از چهار دیود و یک سیم پیچ برای ولتاژ ثانویه‌ی ترانسفورماتور استفاده شده است. طرز کار مدار با توجه به شکل ۱۷-۴ به این صورت است که در مدت نیم سیکل مثبت، دیودهای D_1 و D_3 در بایاس مستقیم و دیودهای D_2 و D_4 در بایاس معکوس قرار دارند. بنابراین، جریان از دیود D_1 و بار R_L و دیود D_3 مسیر خود را می‌بندد. با توجه به این که دیودها ایده‌آل فرض شده‌اند، لذا تمام ولتاژ ثانویه‌ی ترانسفورماتور دو سر بار ظاهر می‌گردد.



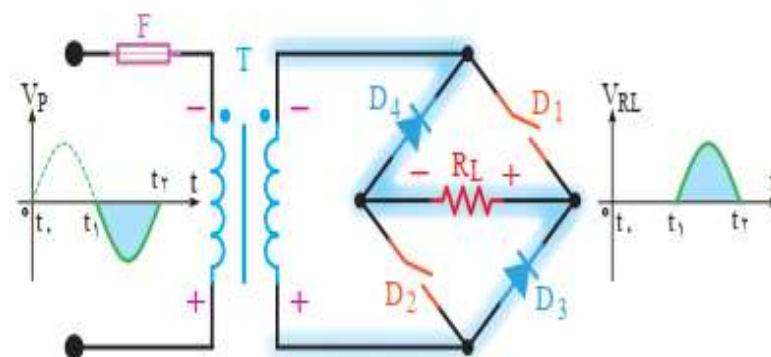
شکل ۴-۱۷ نحوه‌ی عملکرد یک‌سو ساز پُل دیود در نیم سیکل مثبت

مقدار ولتاژ متوسط یک سوساز پل نیز برابر با یک سوکندهی تمام موج با ترانس سر وسط است. یعنی:

$$V_{dc} = 0.636 V_M$$

در مدار یک سوکندهی پل، حداکثر ولتاژی که در بایاس معکوس دو سر هر دیود قرار می گیرد برابر با V_M است، زیرا با توجه به شکل ۴-۱۸ در مدت نیم سیکل منفی، دیود D_1 و D_3 هادی و دیودهای D_2 و D_4 در بایاس معکوس قرار دارند. پس ولتاژی که در بایاس معکوس دو سر هر دیود اعمال می شود برابر V_M

در مدت نیم سیکل منفی، با توجه به شکل ۴-۱۸، دیودهای D_1 و D_3 در بایاس موافق و دیودهای D_2 و D_4 در بایاس معکوس قرار دارند. لذا، جریان از طریق دیودهای D_1 و D_3 و بار R_L مسیر خود را می بندد. در این حالت نیز تمام ولتاژ در دو سر بار ظاهر می گردد.



شکل ۴-۱۸ نحوه ی عملکرد یک سوساز پل دیود در نیم سیکل منفی

۳-۴ مقایسه‌ی مدار یکسو کننده‌ی تمام موج با

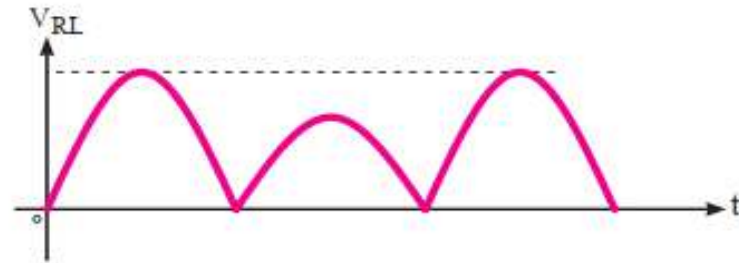
ترانس سر وسط و پل

همان طور که دیدیم شکل موج و مقدار ولتاژ متوسط خروجی (دو سر بار) در هر دو مدار یک سو کننده، کاملاً یکسان است ولی هر یک از مدارهای تمام موج و پل، از نظر المان‌های به کار برده شده خصوصیتی دارند. تفاوت آن‌ها در جدول ۴-۱ آمده است.

جدول ۴-۱ تفاوت‌های یک‌سو کننده‌ی تمام موج با ترانس سر وسط و تمام موج پل

یک‌سو کننده‌ی تمام موج پل	یک‌سو کننده‌ی تمام موج با ترانس سر وسط
۱- نیاز داشتن به یک سیم پیچ با دو سیم پیچ ثانویه‌ی مساوی	نیاز داشتن فقط به یک سیم پیچ ثانویه
۲- احتیاج داشتن به دو دیود	احتیاج داشتن به چهار دیود
۳- برابر بودن حداکثر ولتاژ معکوس هر دیود با $2V_M$	برابر بودن حداکثر ولتاژ معکوس هر دیود با V_M
۴- عدم امکان وصل کردن به شبکه، بدون ترانسفورماتور	امکان وصل کردن به شبکه، بدون ترانسفورماتور

علاوه بر موارد فوق، اگر در یک سوکننده‌ی تمام موج، دو ولتاژ ثانویه‌ی ترانسفورماتور با هم برابر نباشند، شکل موج خروجی به صورت شکل ۴-۲۰ خواهد شد.



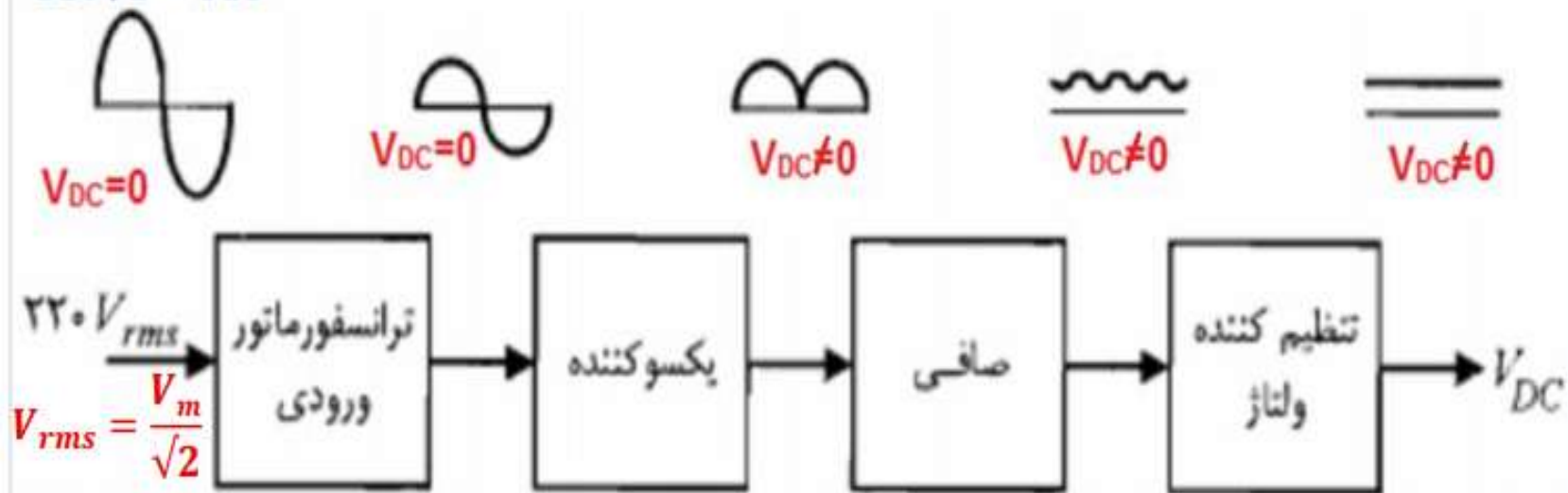
شکل ۴-۲۰ شکل موج خروجی در صورتی که ولتاژهای ثانویه‌های ترانسفورماتور با هم برابر نیستند

ولی در جریان‌های زیاد، از آن جایی که قیمت دیودهای با آمپر زیاد، گران است، یک سوکننده‌ی تمام موج با ترانس سر وسط ترجیح داده می‌شود، زیرا فقط دو دیود در مدار آن به کار رفته است.

منبع تغذیه

- در تمام دستگاه های الکترونیکی که با برق شهر کار می کنند، بخشی به نام منبع تغذیه در داخل یا بیرون دستگاه قرار دارد.
- منبع تغذیه ولتاژ ۲۲۰ ولت متناوب برق شهر را به یک یا چند ولتاژ **DC** مورد نیاز دستگاه الکترونیکی تبدیل می کند.

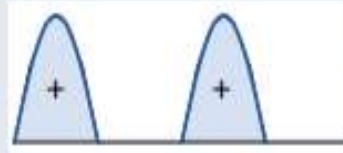
$$220\sqrt{2} = 318$$



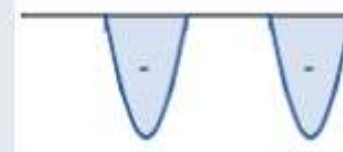
یکسوسازها

$$f_{RMS} = \sqrt{\frac{1}{T} \int_0^T [f(t)]^2 dt}$$

$$f_{DC} = \frac{1}{T} \int_0^T f(t) dt$$



یا



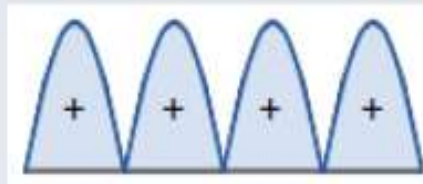
$$\begin{cases} V_{DC} = \frac{V_m}{\pi} \\ V_{rms} = \frac{V_m}{2} \end{cases}$$

یکسوساز نیم موج

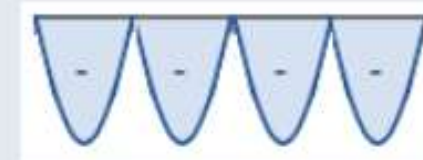
$$\begin{cases} V_{DC} = -\frac{V_m}{\pi} \\ V_{rms} = \frac{V_m}{2} \end{cases}$$

یکسوساز

یکسوساز با پل دیودی



یا



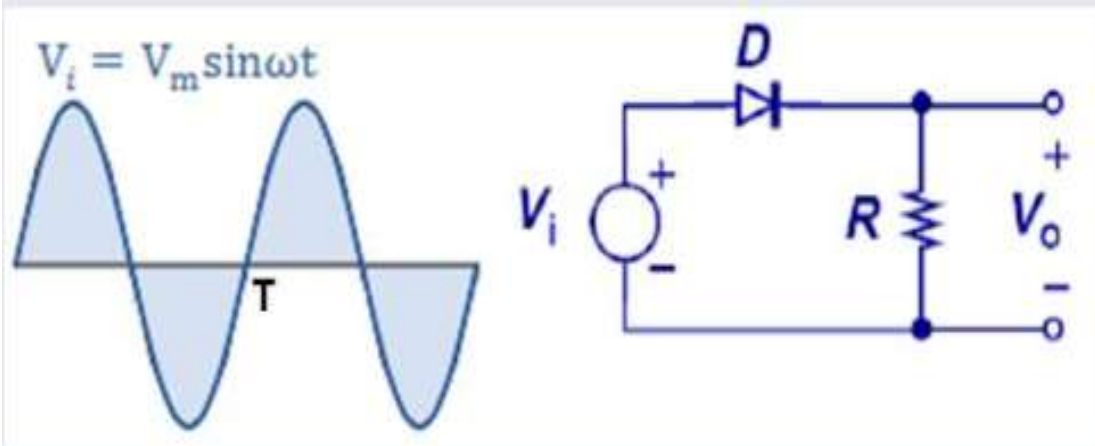
$$\begin{cases} V_{DC} = \frac{2V_m}{\pi} \\ V_{rms} = \frac{V_m}{\sqrt{2}} \end{cases}$$

یکسوساز تمام موج

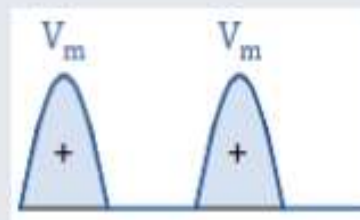
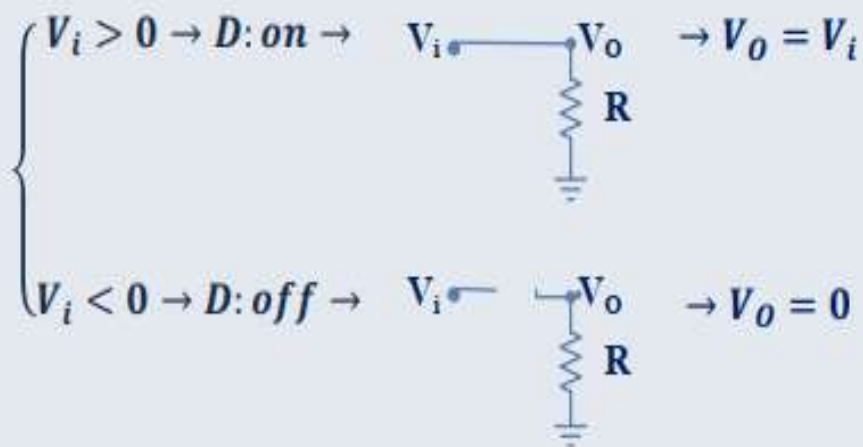
$$\begin{cases} V_{DC} = -\frac{2V_m}{\pi} \\ V_{rms} = \frac{V_m}{\sqrt{2}} \end{cases}$$

یکسوساز با ترانس 3 سر

یکسوساز نیم موج



• دیود ایده آل

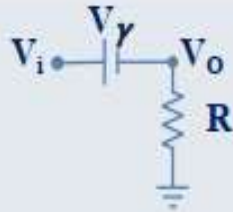


• خروجی:

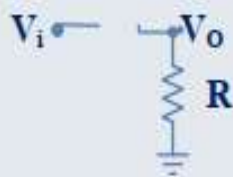
یکسوساز نیم موج

• دیود غیرایده آل

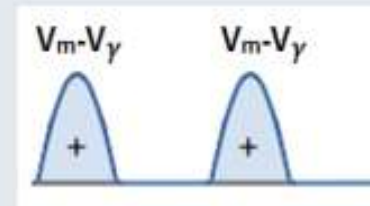
$$\left\{ \begin{array}{l} V_i > V_\gamma \rightarrow D: on \rightarrow \\ V_i < V_\gamma \rightarrow D: off \rightarrow \end{array} \right.$$



$$\rightarrow V_o = V_i - V_\gamma$$



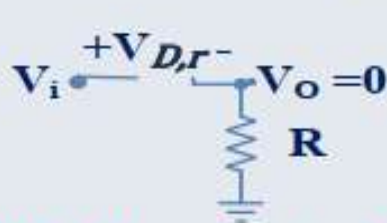
$$\rightarrow V_o = 0$$



• خروجی:

• محاسبه PIV:

PIV: حداکثر ولتاژی است که در حالت بایاس معکوس دو سر دیود قرار می گیرد. $PIV = \max|V_{D,r}|$



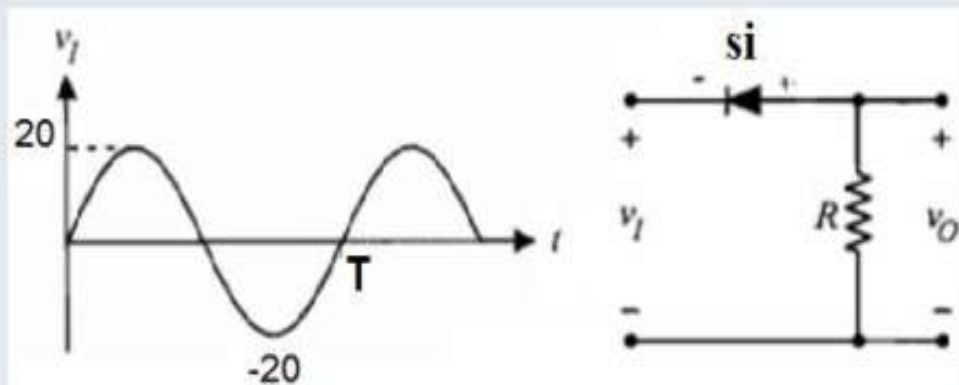
$$\left\{ \begin{array}{l} PIV = \max|V_{D,r}| \\ V_{D,r} = V_i \end{array} \right.$$

$$\Rightarrow PIV = \max|V_i| = V_m$$

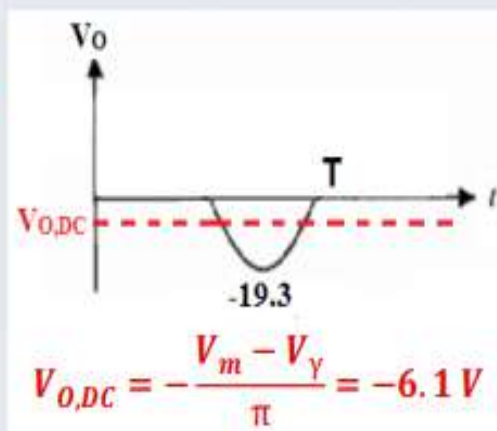
PIV تعیین می کند که دیودی که انتخاب می کنیم، در حالت بایاس معکوس تا چه ولتاژی را باید تحمل کند. $PIV < V_{BD}$

یکسوساز نیم موج

مثال ۱: شکل موج خروجی مدار زیر و نیز سطح DC خروجی را رسم کنید.



$$\left\{ \begin{array}{l} \underline{V_i < -0.7 \rightarrow D: on \rightarrow V_o = V_i + 0.7} \\ \underline{V_i > -0.7 \rightarrow D: off \rightarrow V_o = 0} \end{array} \right.$$

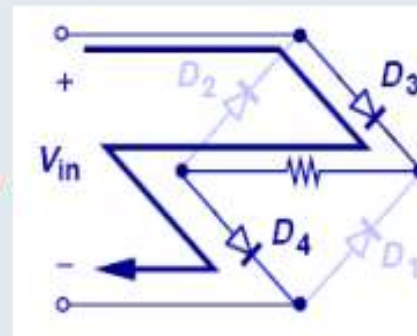
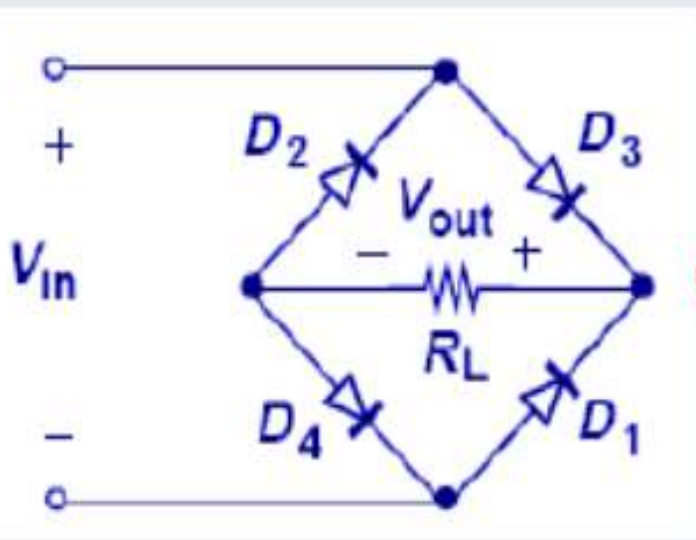


خروجی:

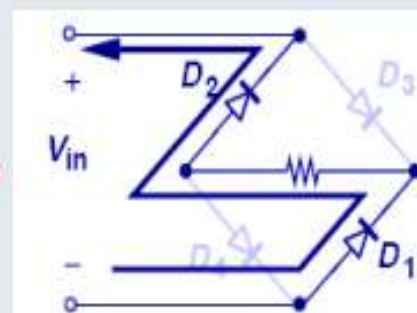
یکسوساز تمام موج

- در یکسوساز نیم موج تنها یک مسیر برای عبور جریان وجود دارد.
- در یکسوساز تمام موج همیشه دو مسیر برای عبور جریان وجود دارد.

۱. یکسوساز تمام موج با پل دیودی



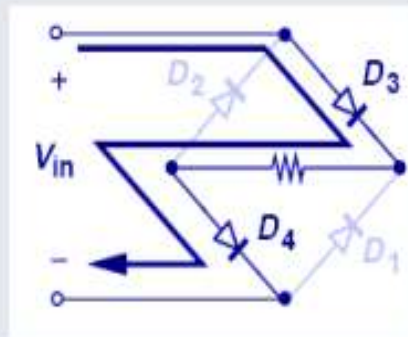
مسیر I



مسیر II

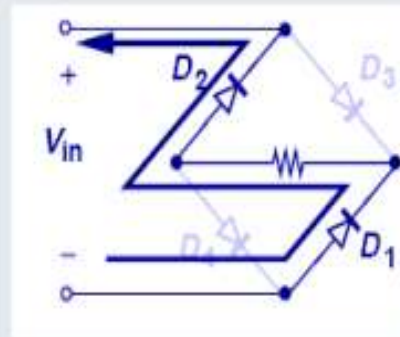
یکسوساز تمام موج با پل دیودی

• مدار را جداگانه برای هر مسیر تحلیل می کنیم.



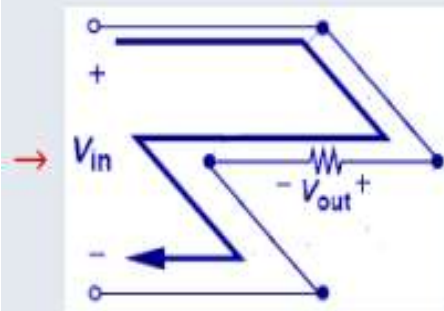
مسیر I

$(D1, D2: \text{off})$
 $(D3, D4: \text{on})$

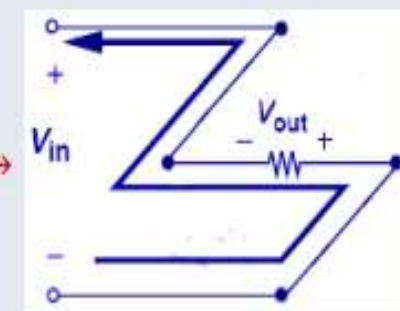


مسیر II

$(D1, D2: \text{on})$
 $(D3, D4: \text{off})$



KVL: $V_{\text{out}} = V_{\text{in}}$



KVL: $V_{\text{out}} = -V_{\text{in}}$

برای اینکه مسیر I برقرار باشد، باید دیودهای موجود در مسیر روشن باشند. برای روشن بودن دیود ها لازم

است: $0 < V_{\text{in}}$

برای اینکه مسیر II برقرار باشد، باید دیودهای موجود در مسیر روشن باشند. برای روشن بودن دیود ها لازم

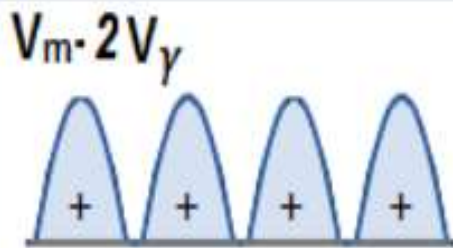
است: $0 > V_{\text{in}}$

یکسوساز تمام موج با پل دیودی

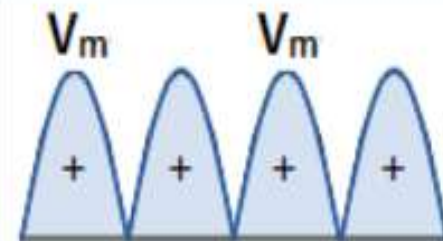
رابطه خروجی با ورودی:

$$\begin{cases} V_{in} > 0 \rightarrow V_{out} = V_{in} \\ V_{in} < 0 \rightarrow V_{out} = -V_{in} \end{cases}$$

خروجی با در نظر گرفتن $V_{in} = V_m \sin \omega t$:



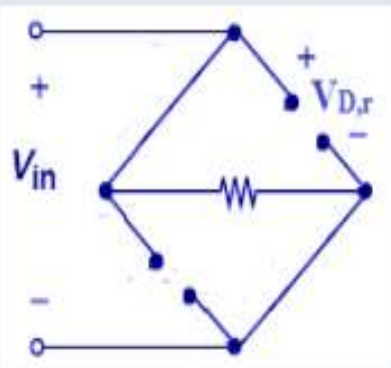
خروجی با در نظر گرفتن دیودهای واقعی



خروجی با در نظر گرفتن دیودهای ایده آل

• محاسبه PIV:

برای محاسبه PIV، به دلخواه یکی از مسیرهای I یا II را در نظر می گیریم.

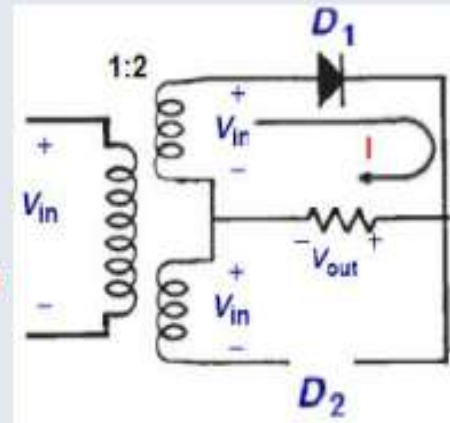
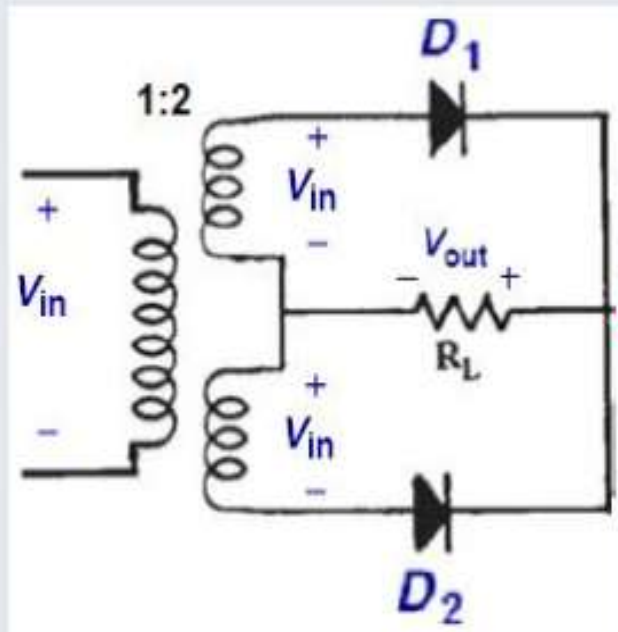


$$\begin{cases} PIV = \max |V_{D,r}| \\ KVL: V_{D,r} = V_{in} \end{cases}$$

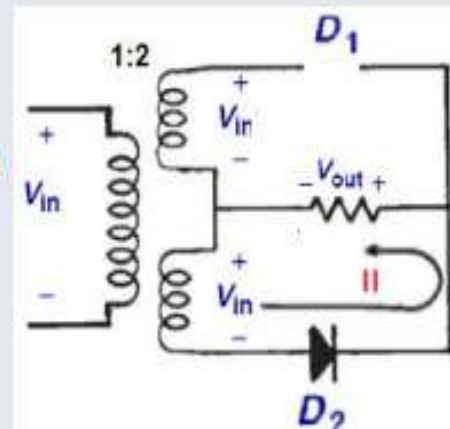
$$\Rightarrow PIV = \max |V_{in}| = V_m \Rightarrow V_m < V_{BD}$$

یکسوساز تمام موج با ترانس 3 سر

۱. یکسوساز تمام موج با ترانس ۳ سر



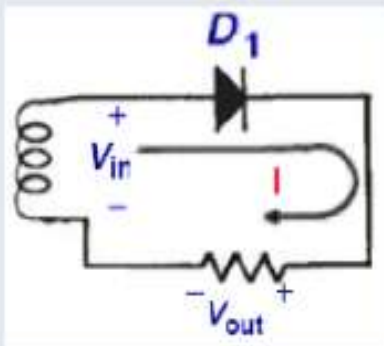
مسیر I



مسیر II

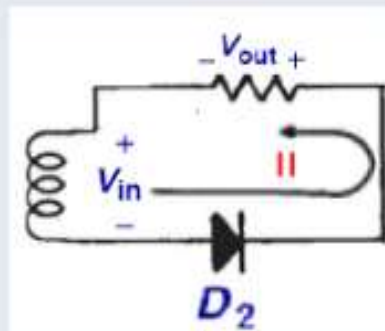
یکسوساز تمام موج با ترانس 3 سر

• مدار را جداگانه برای هر مسیر تحلیل می کنیم.



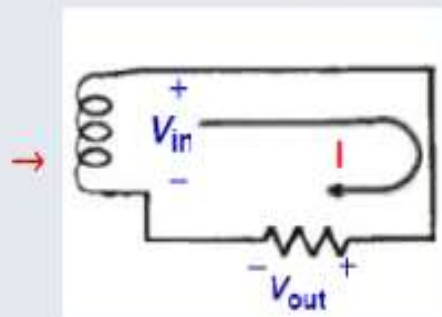
مسیر I

→ $\begin{pmatrix} D_1: on \\ D_2: off \end{pmatrix}$



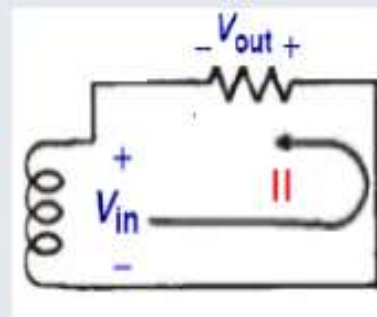
مسیر II

→ $\begin{pmatrix} D_1: off \\ D_2: on \end{pmatrix}$



→ KVL: $V_{out} = V_{in}$

→



→ KVL: $V_{out} = -V_{in}$

برای اینکه مسیر I برقرار باشد، باید دیودهای موجود در مسیر روشن باشند. برای روشن بودن دیود ها لازم

است: $0 < V_{in}$

برای اینکه مسیر II برقرار باشد، باید دیودهای موجود در مسیر روشن باشند. برای روشن بودن دیود ها لازم

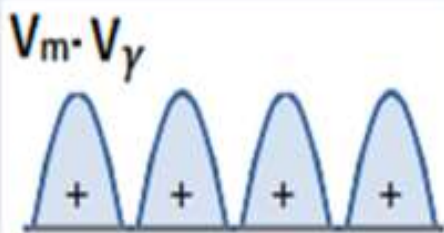
است: $0 > V_{in}$

یکسوساز تمام موج با ترانس 3 سر

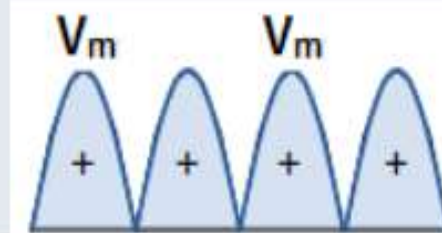
رابطه خروجی با ورودی:

$$\begin{cases} V_{in} > 0 \rightarrow V_{out} = V_{in} \\ V_{in} < 0 \rightarrow V_{out} = -V_{in} \end{cases}$$

خروجی با در نظر گرفتن $V_{in} = V_m \sin \omega t$:



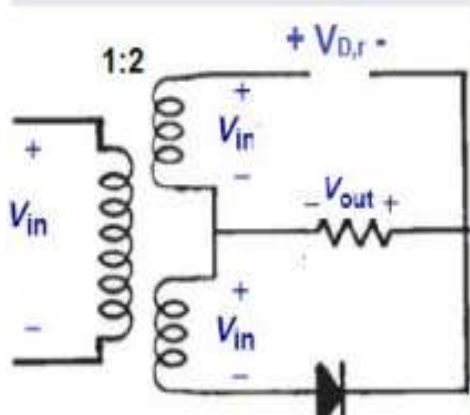
خروجی با در نظر گرفتن دیودهای واقعی



خروجی با در نظر گرفتن دیودهای ایده آل

• محاسبه PIV:

برای محاسبه PIV، به دلخواه یکی از مسیرهای I یا II را در نظر می گیریم.



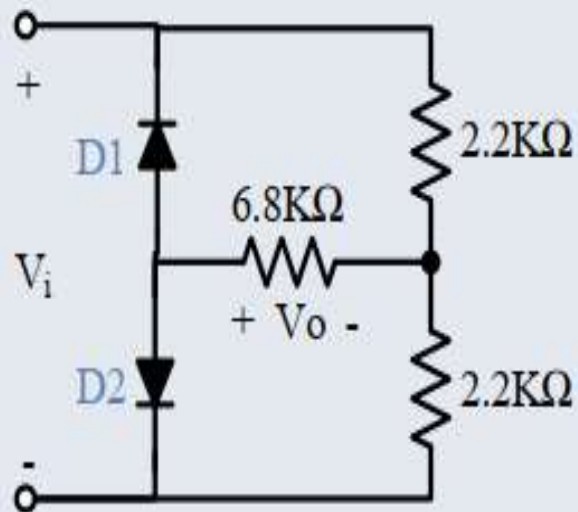
$$\begin{cases} PIV = \max |V_{D,r}| \\ KVL: V_{D,r} = V_{in} - V_{out} \\ \text{مسیر II: } V_{out} = -V_{in} \end{cases}$$

$$\Rightarrow PIV = \max |2V_{in}| = 2V_m$$

$$\Rightarrow 2V_m < V_{BD}$$

تمرین

- در مدار شکل زیر، ورودی یک سینوسی با دامنه‌ی ۱۰ ولت است. V_o را به ازای یک تناوب ورودی رسم کنید. دیودها باید بتوانند چه ولتاژ معکوسی را تحمل کنند؟

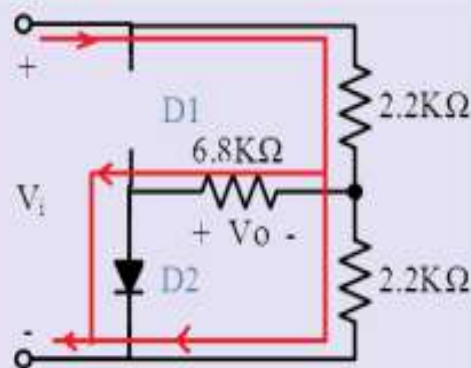
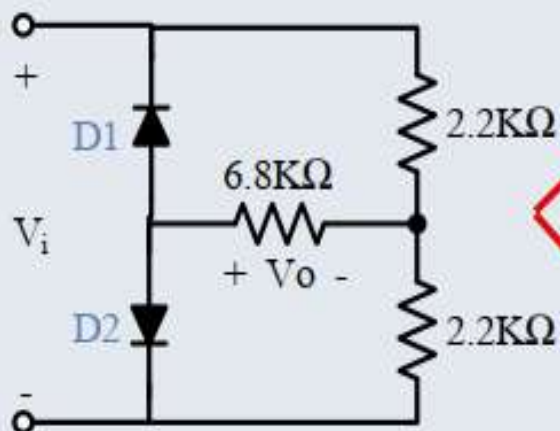


پایان جلسه ششم

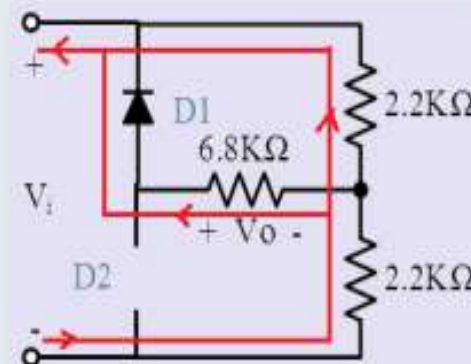
حل تمرین جلسه قبل

- در مدار شکل زیر، ورودی یک سینوسی با دامنه‌ی ۱۰ ولت است. V_o را به ازای یک تناوب ورودی رسم کنید. دیودها باید بتوانند چه ولتاژ معکوسی را تحمل کنند؟

یکسوساز پل دیودی



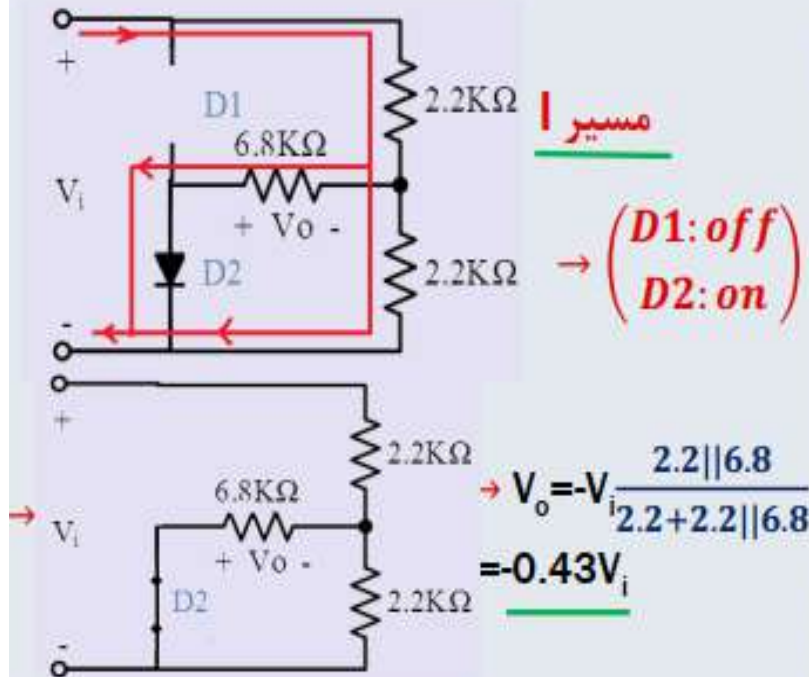
مسیر I



مسیر II

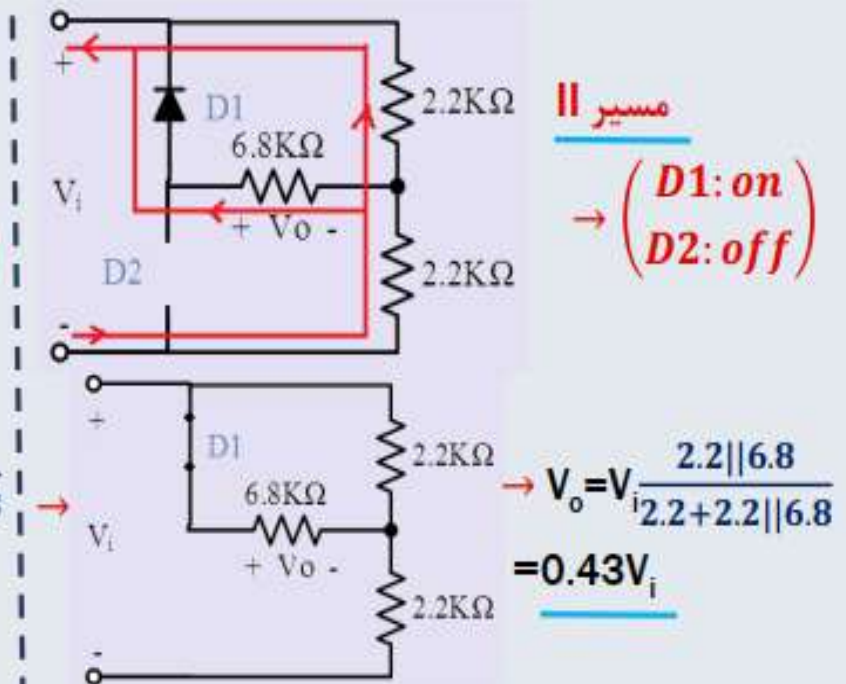
حل تمرین جلسه قبل

• مدار را جداگانه برای هر مسیر تحلیل می کنیم.



برای اینکه مسیر I برقرار باشد، باید دیود موجود در مسیر

روشن باشند. برای روشن بودن دیود لازم است: $0 < V_i$



برای اینکه مسیر II برقرار باشد، باید دیود موجود در مسیر

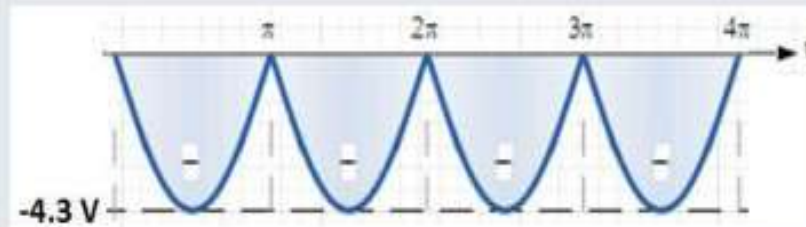
روشن باشند. برای روشن بودن دیود لازم است: $0 > V_i$

حل تمرین جلسه قبل

رابطه خروجی با ورودی:

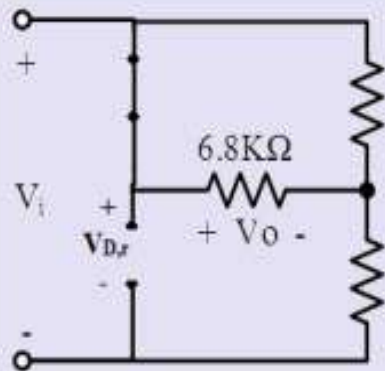
$$\begin{cases} V_i > 0 \rightarrow V_o = -0.43V_i \\ V_i < 0 \rightarrow V_o = 0.43V_i \end{cases}$$

خروجی:



• محاسبه PIV:

برای محاسبه PIV، به دلخواه یکی از مسیرهای I یا II را در نظر می گیریم.

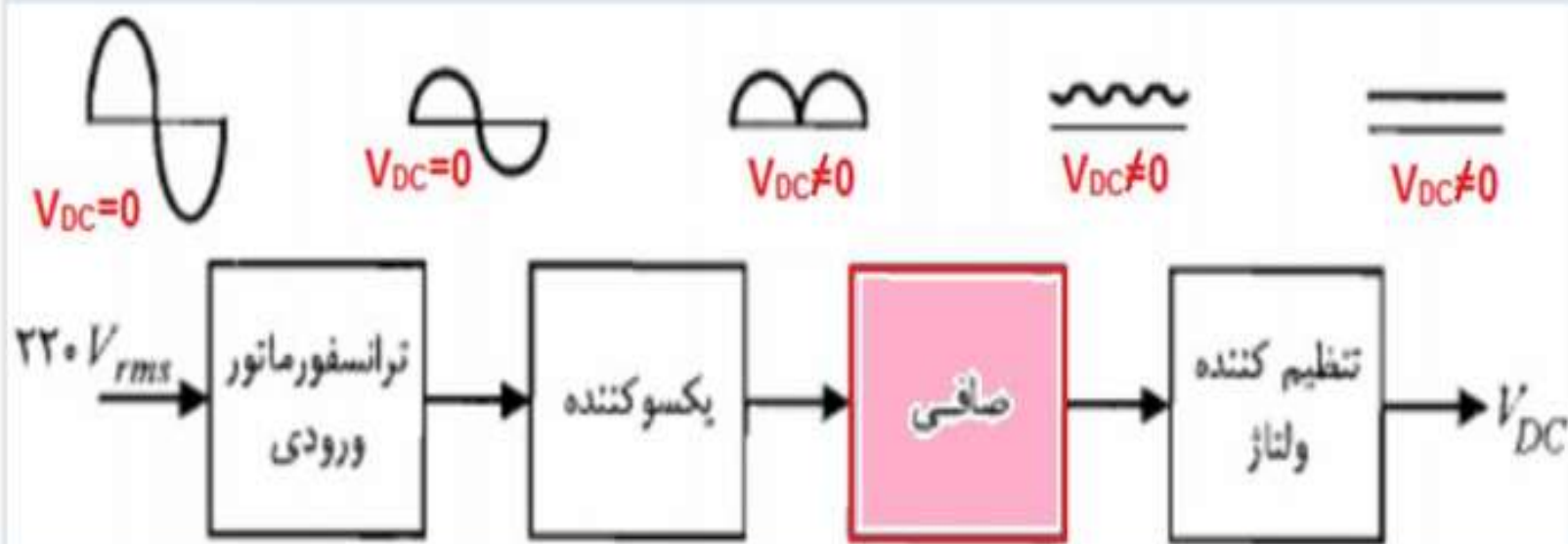


$$\begin{cases} PIV = \max |V_{D,r}| \\ KVL: V_{D,r} = V_i \end{cases}$$

$$\Rightarrow PIV = \max |V_i| = V_m = 10 \Rightarrow 10 < V_{BD}$$

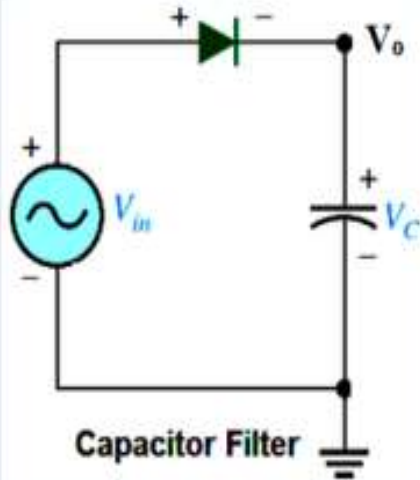
فیلتر خازنی

- فیلتر خازنی (صافی) میزان تغییرات خروجی (ریپل خروجی) را کاهش می دهد.

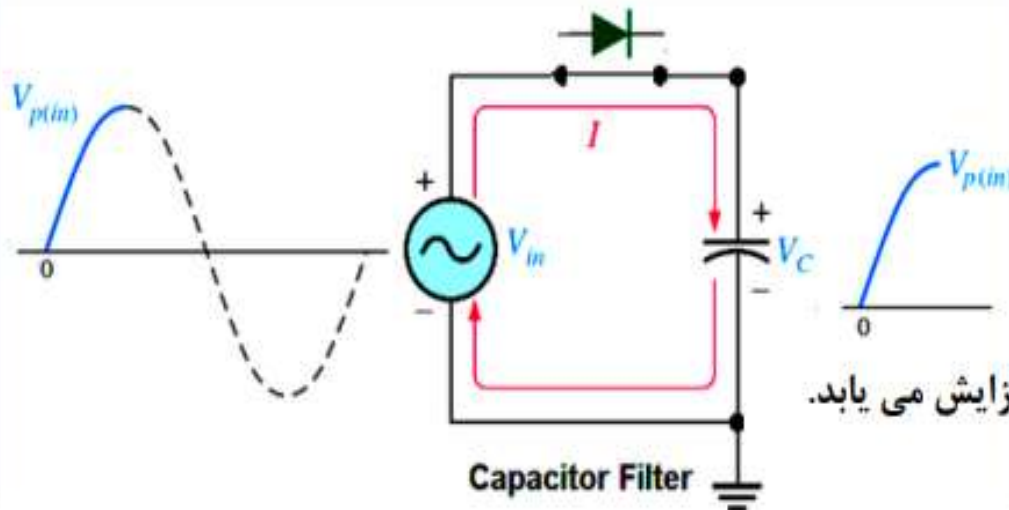


- عنصر اصلی مدار صافی، خازن است.
- وجود خازن در مدار باعث می شود که خروجی یک حالت گذرا و یک حالت دائم داشته باشد.

فیلتر خازنی بدون مقاومت بار



• خازن در لحظه $t=0$ خالی است. $V_o = V_C = 0$



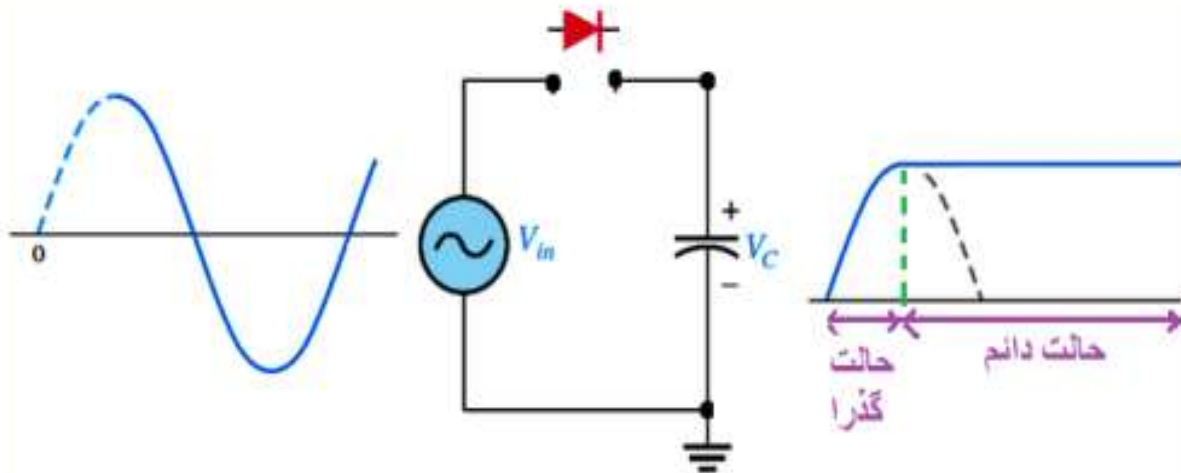
در ربع سیکل اول:

- دیود روشن است.
- خازن شارژ می شود.
- ولتاژ خازن تا V_p (ماکسیمم ورودی) افزایش می یابد.

فیلتر خازنی بدون مقاومت بار

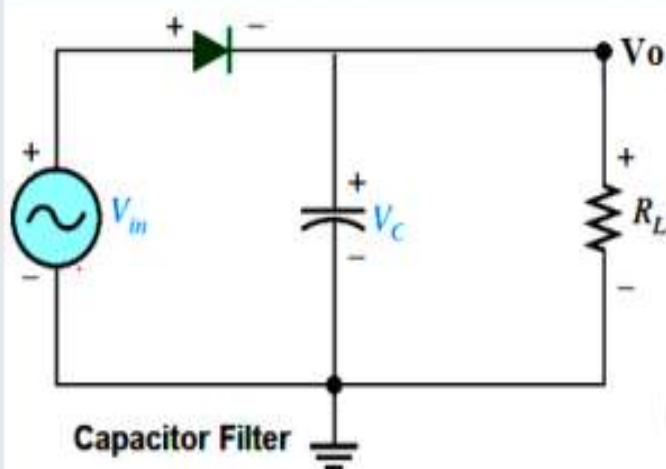
بعد از ربع سیکل اول:

- خازن مسیری برای تخلیه ندارد و ولتاژ آن ثابت باقی می ماند.
- دیود خاموش می شود (ولتاژ ورودی کم می شود ولی ولتاژ خازن ثابت است).

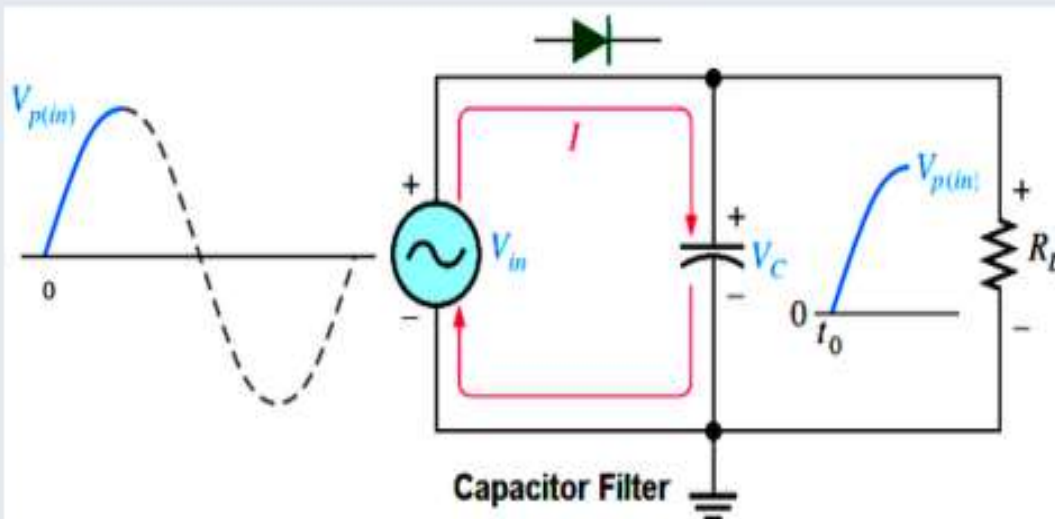


- در حالت دائم ولتاژ خروجی ثابت و برابر با V_p است (با فرض دیود ایده آل).
- با در نظر گرفتن دیود واقعی، ولتاژ خروجی در حالت دائم برابر با $V_p - V_f$ است.

یکسوساز نیم موج با صافی خازنی (فیلتر خازنی با مقاومت بار)



• خازن در لحظه $t=0$ خالی است. $V_o=V_C=0$



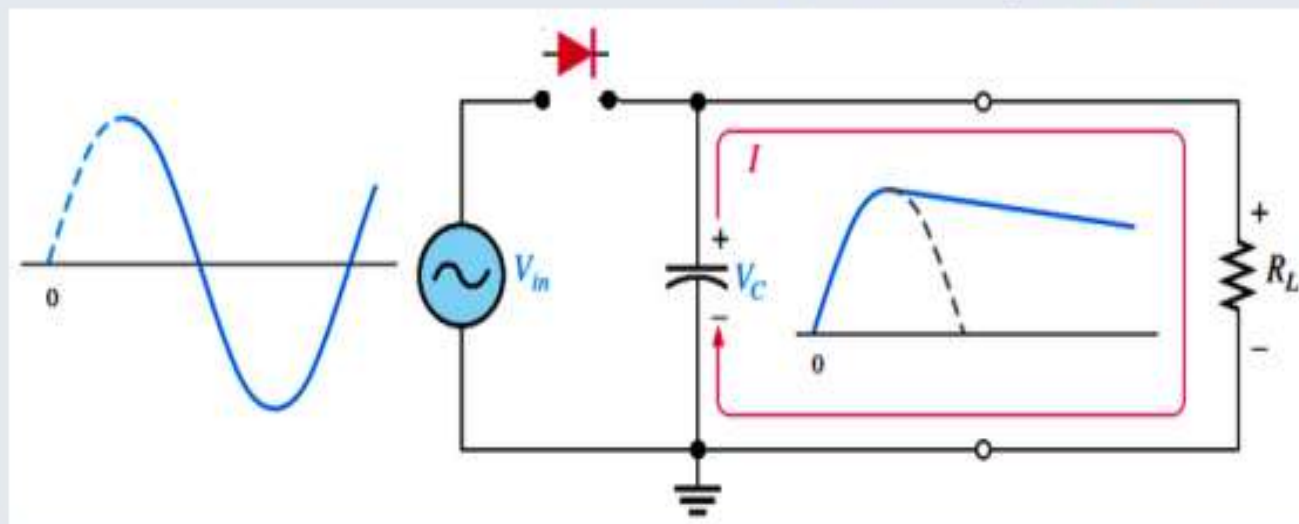
در ربع سیکل اول:

- دیود روشن است.
- خازن شارژ می شود.
- ولتاژ خازن تا V_p (ماکسیمم ورودی) افزایش می یابد.

یکسوساز نیم موج با صافی خازنی (فیلتر خازنی با مقاومت بار)

بعد از ربع سیکل اول:

- دیود خاموش می شود (ولتاژ ورودی کم می شود).
- خازن از طریق مقاومت با ثابت زمانی $\tau = R_L C$ تخلیه می شود.

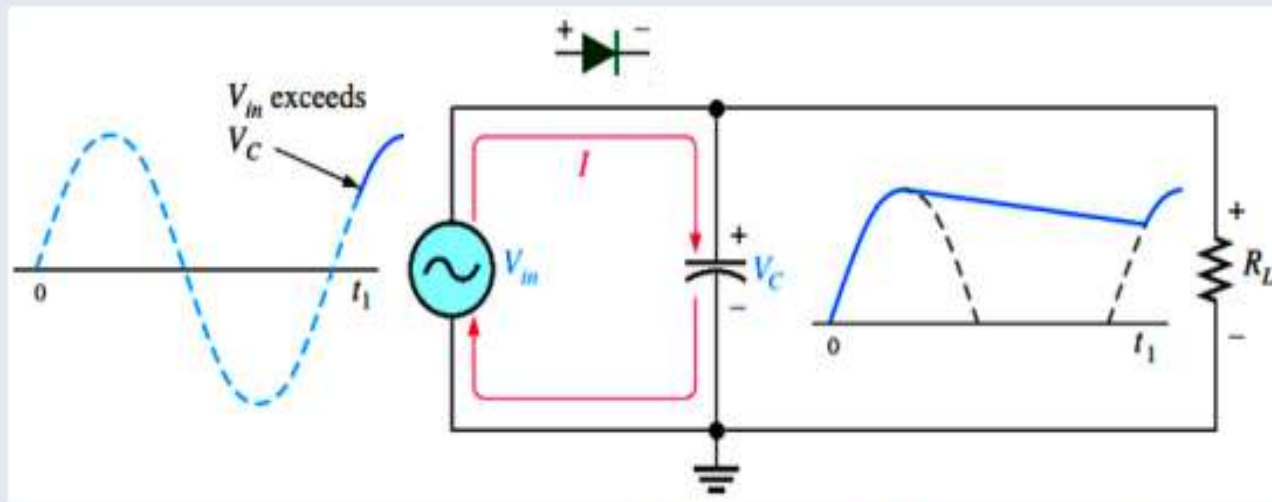


- این وضعیت تا زمانی که ولتاژ خازن بیش تر از ولتاژ ورودی است، ادامه دارد.
- زمانی که ولتاژ خازن با ولتاژ ورودی تقاطع پیدا می کند با t_1 نشان داده شده است.

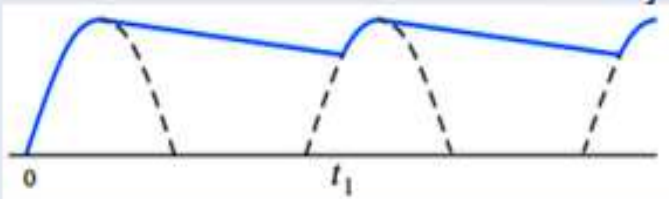
یکسوساز نیم موج با صافی خازنی (فیلتر خازنی با مقاومت بار)

بعد از زمان t_1 :

- دیود روشن می شود.
- خازن دوباره تا V_p شارژی شود.

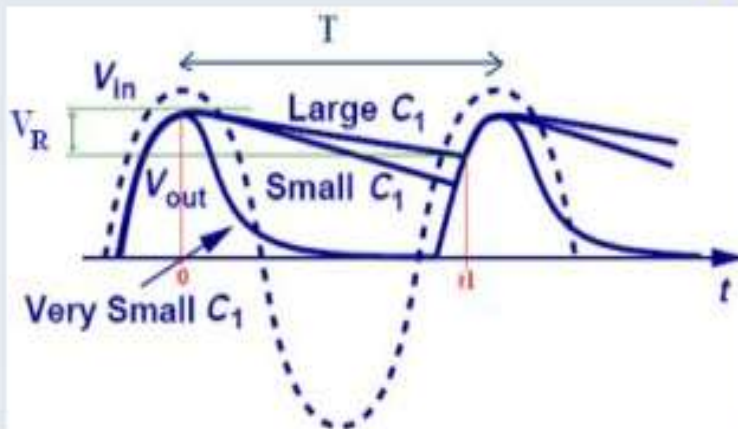
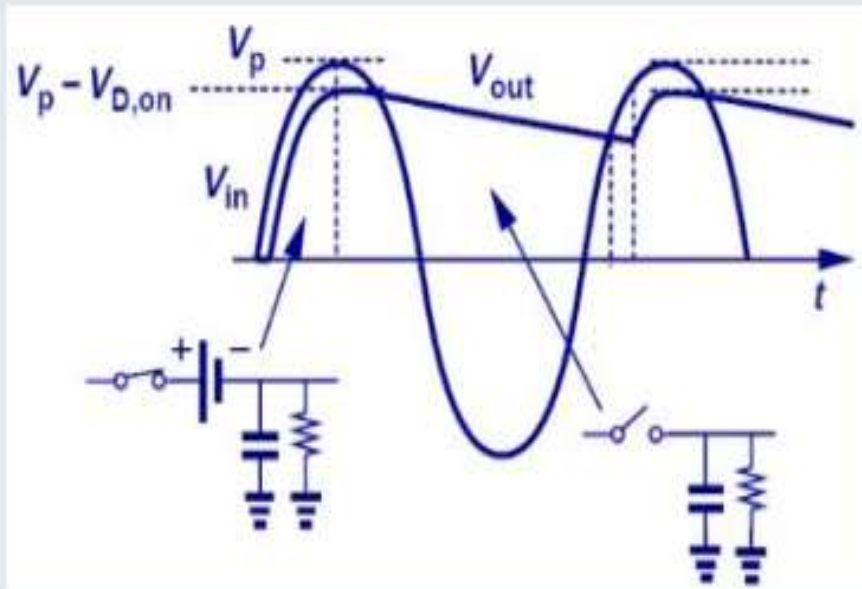


- روند شارژ و دشارژ خازن در تمام سیکل های بعدی تکرار می شود.



یکسوساز نیم موج با صافی خازنی (فیلتر خازنی با مقاومت بار)

صافی خازنی با در نظر گرفتن دیود واقعی:

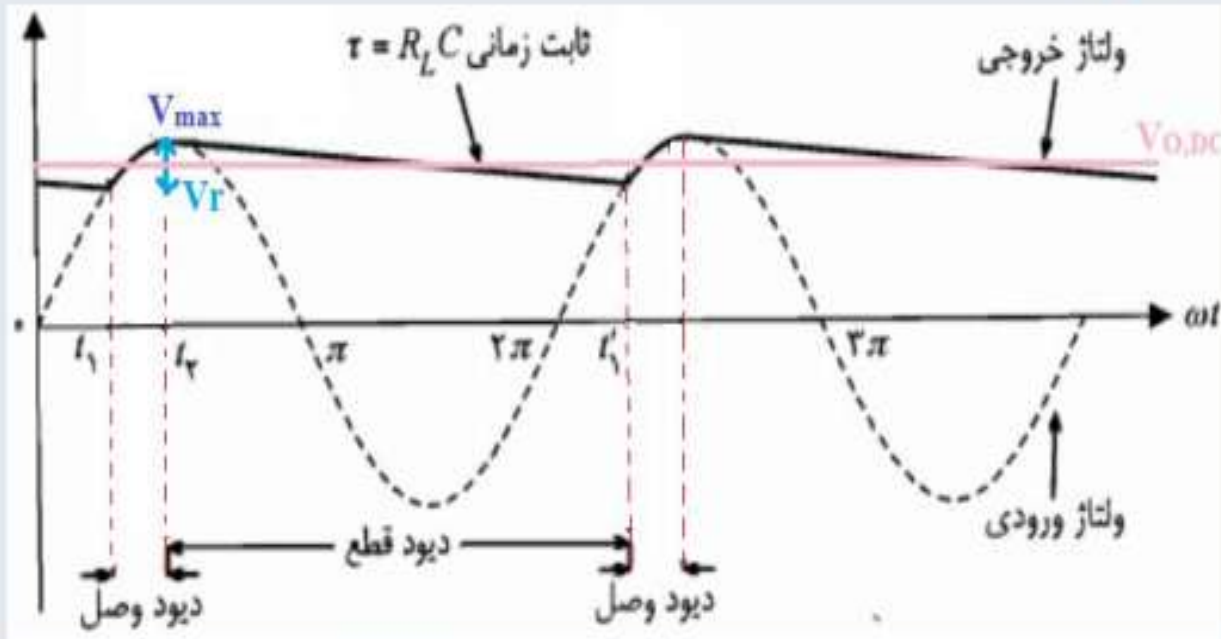


اثر مقدار خازن روی خروجی:

- با افزایش C خروجی دارای ریبِل (V_r) کمتری خواهد بود.
- شکل موج ریبِل، نمایی است.

یکسوساز نیم موج با صافی خازنی (فیلتر خازنی با مقاومت بار)

برای آنالیز خروجی، فقط حالت دائم خروجی را در نظر می گیریم.



$$V_{O,DC} = V_{max} - V_r/2$$

$$V_o = V_{max} e^{-t/\tau} \xrightarrow{e^x \sim 1+x} V_o = V_{max} (1 - \frac{t}{\tau})$$

$$V_{max} - V_r = V_{max} (1 - \frac{t}{\tau}) \rightarrow V_r = \frac{V_{max} t}{\tau} \xrightarrow{t \sim T} V_r = \frac{V_{max}}{f R_L C}$$

از زمان t_1 تا t_1'

یکسوساز نیم موج با صافی خازنی (فیلتر خازنی با مقاومت بار)

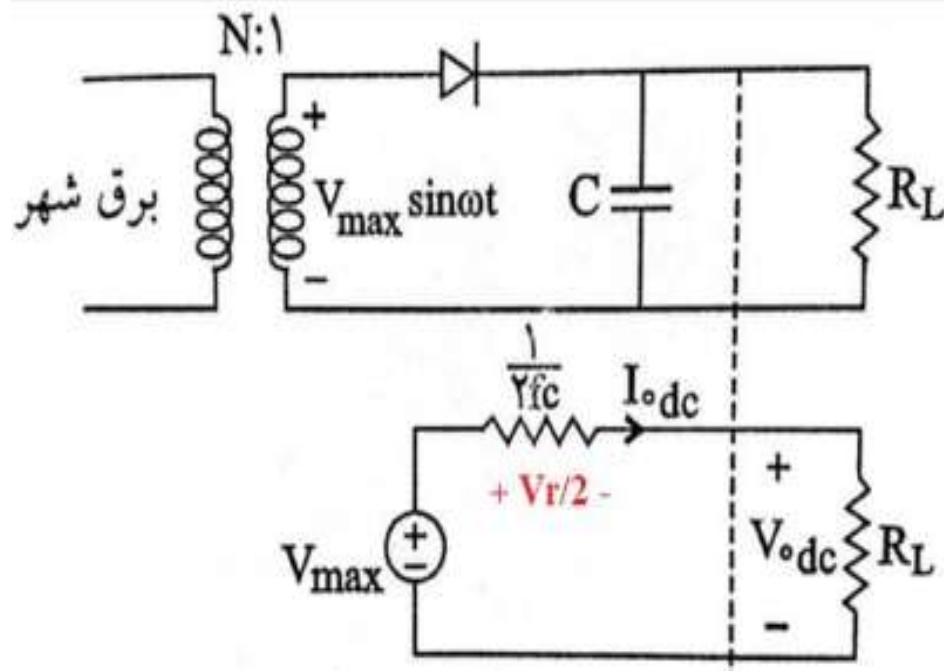
$$V_{O,DC} = V_{max} - V_r/2 = V_{max} - \frac{V_{max}}{2fR_L C}$$

• ولتاژ DC خروجی:

$$\begin{cases} Q = CV \rightarrow CV = It \rightarrow C\Delta V = I\Delta t \\ Q = It \end{cases}$$

• جریان DC خروجی:

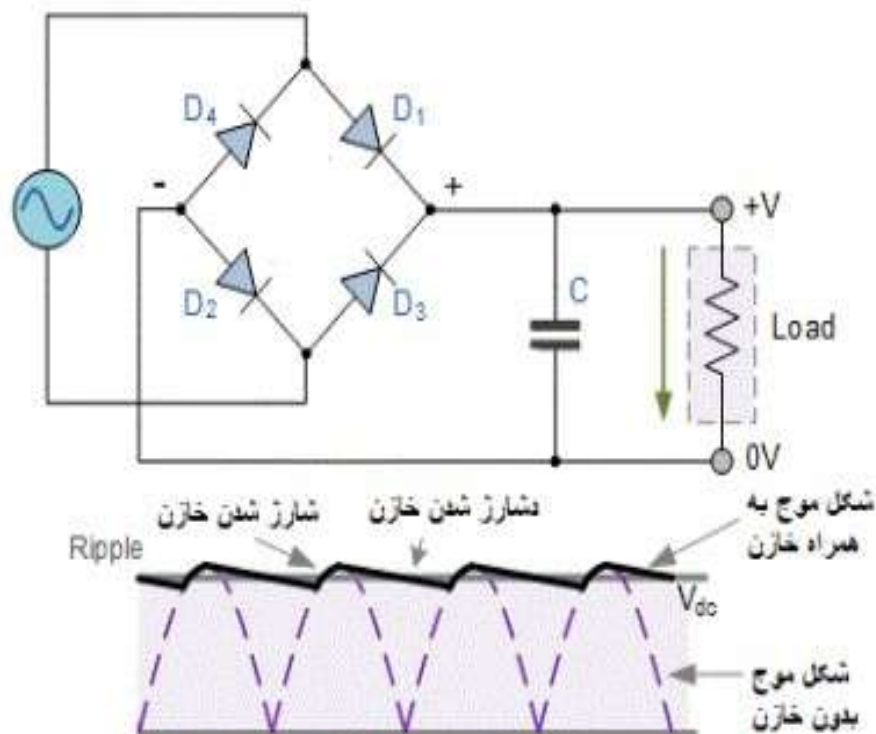
$$\rightarrow CV_r = I_{O,DC} T \rightarrow V_r = \frac{I_{O,DC} T}{C} = \frac{I_{O,DC}}{fC}$$



• مدار معادل تونن یکسوساز نیم موج با صافی خازنی:

یکسوساز تمام موج با صافی خازنی

• ولتاژ DC خروجی:



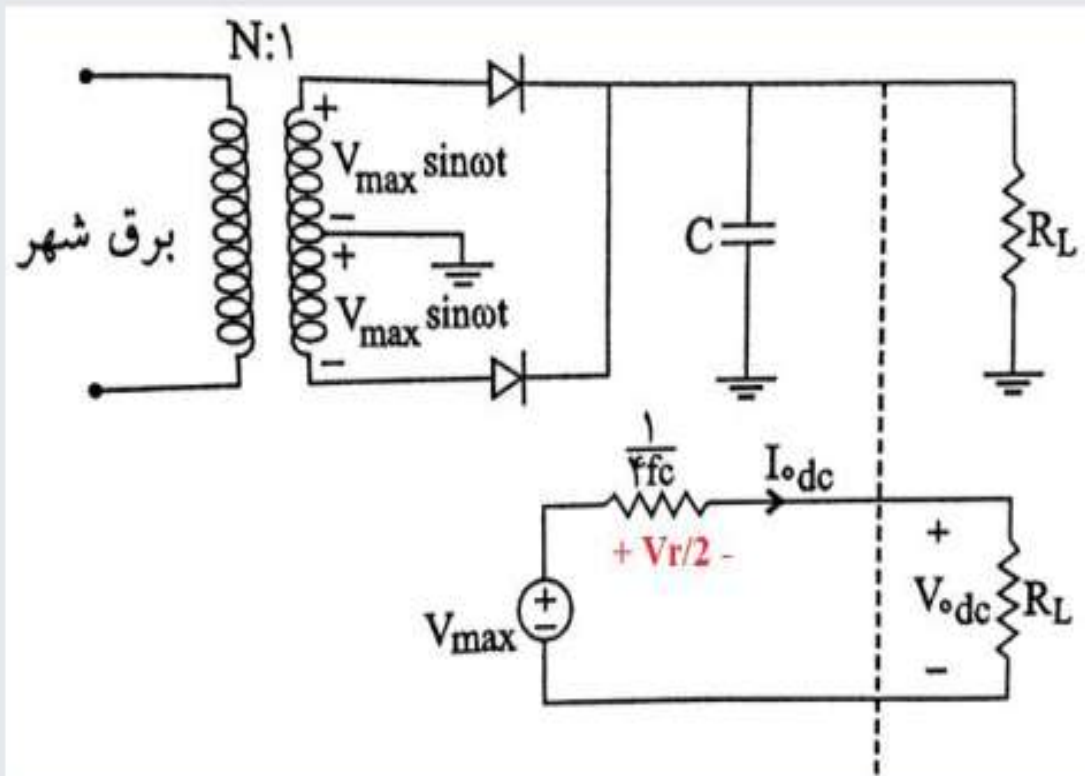
• ریبیل خروجی یکسوساز تمام موج نصف ریبیل خروجی یکسوساز نیم موج است، زیرا در یکسوساز تمام موج

زمان دشارژ خازن نصف می شود

$$V_r = \frac{V_{max}}{2fRLC}, V_r = \frac{I_{DC}}{2fC}$$

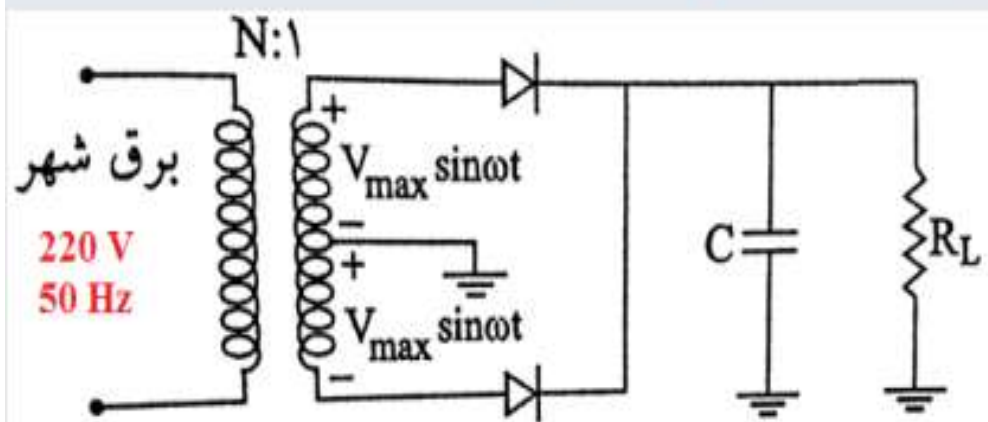
یکسوساز تمام موج با صافی خازنی

- مدار معادل یکسوساز نیم موج با صافی خازنی:



یکسوساز تمام موج با صافی خازنی

- مثال (طراحی): مصرف کننده ای با مقاومت R_L ، با ولتاژ ثابت ۳۰ ولت و جریان مستقیم ۳۰۰ میلی آمپر کار می کند. مقدار قابل تحمل برای ولتاژ ریپل برابر ۳.۵ ولت در نظر گرفته می شود. منبع تغذیه را با استفاده از یک ترانس سر وسط دار و دیود از جنس Si به صورت مدار زیر طراحی کنید.



تعیین مقدار C

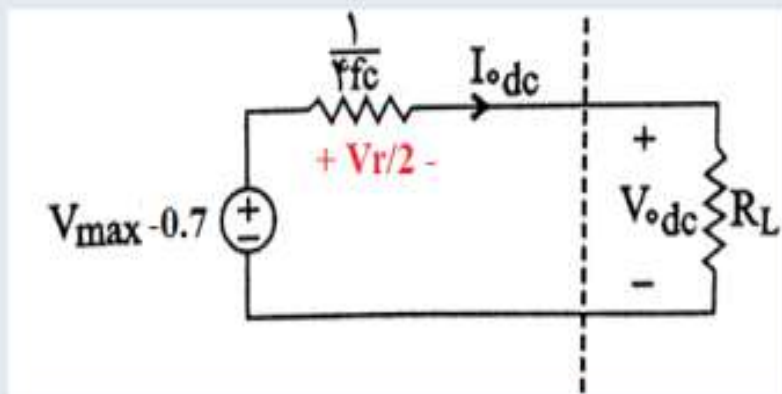
تعیین نسبت دور ترانسفورماتور

تعیین نوع دیود (محدودیت های دیود یعنی جریان ماکزیمم و V_{BD})

هدف

یکسوساز تمام موج با صافی خازنی

• ادامه حل مثال :



$$V_{max} - V_{\gamma} = V_{odc} + \frac{V_r}{2}$$

$$\rightarrow V_{max} - 0.7 = 30 + \frac{3.5}{2} \rightarrow V_{max} = 32.45 \text{ V}$$

تعیین مقدار C:

$$\frac{V_r}{2} = I_{odc} \frac{1}{4fC} \rightarrow \frac{3.5}{2} = 0.3 \frac{1}{4 \times 50 \times C} \rightarrow C = 857 \mu F$$

تعیین نسبت دور ترانسفورماتور:

$$V_2 = 2V_{max} \sin \omega t = 64.9 \sin \omega t \rightarrow V_{2,rms} = \frac{64.9}{\sqrt{2}}$$

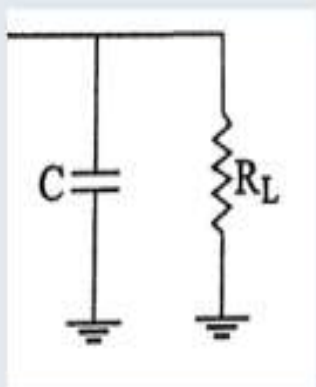
$$\rightarrow N = \frac{V_{1,rms}}{V_{2,rms}} = \frac{220}{45.9} = 5$$

یکسوساز تمام موج با صافی خازنی

• ادامه حل مثال :

تعیین نوع دیود (محدودیت‌های دیود یعنی جریان ماکزیمم و V_{BD}):

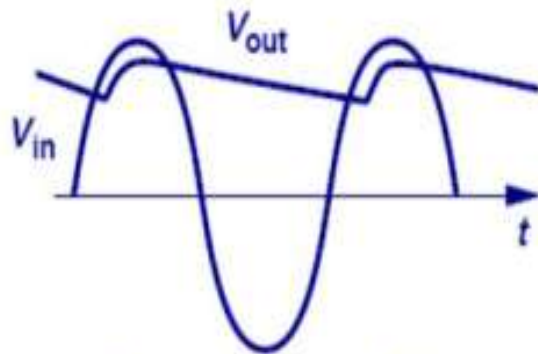
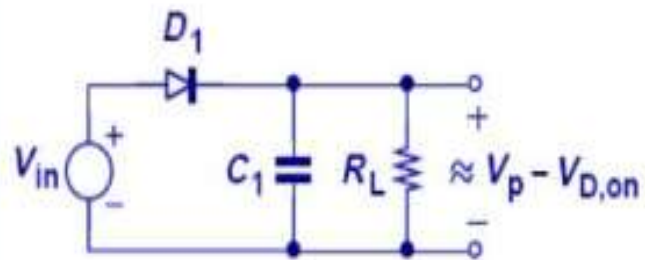
$$PIV = 2V_{max} = 64.9 \longrightarrow PIV < V_{BD} \longrightarrow 65 < V_{BD}$$



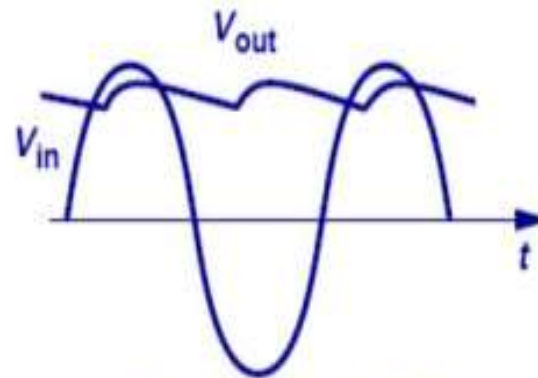
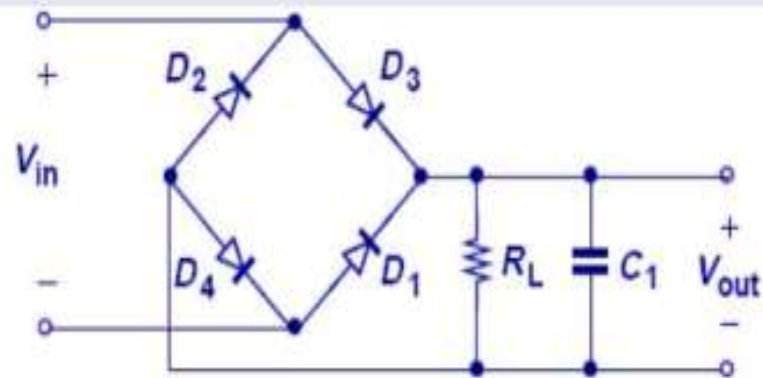
$$\rightarrow I_{max} = V_{max} |Y| = V_{max} \left(\left(\frac{1}{R_L} \right)^2 + (C\omega)^2 \right)^{\frac{1}{2}} \\ = 8.84 \text{ A}$$

جریان فوق در لحظات بسیار کوتاهی از دیود عبور می کند.

جمع بندی



Reverse Bias $\approx 2V_p$

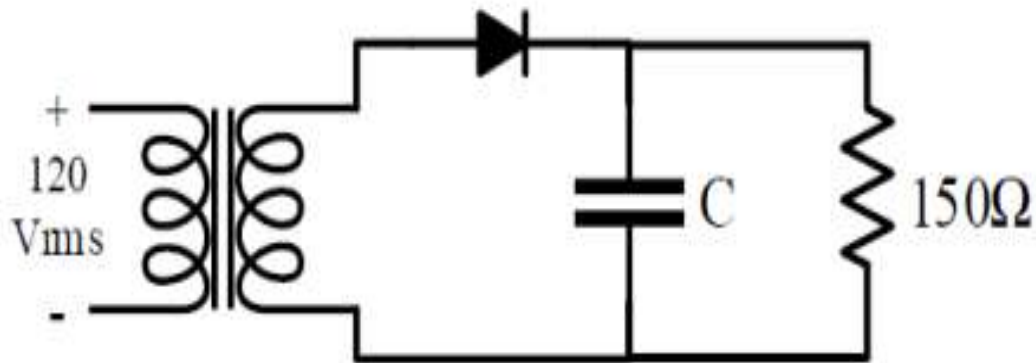


Reverse Bias $\approx V_p$

- یکسو کننده تمام موج به عنوان گزینه مناسب تری جهت استفاده در آداپتورها و مدارات شارژر مطرح است.

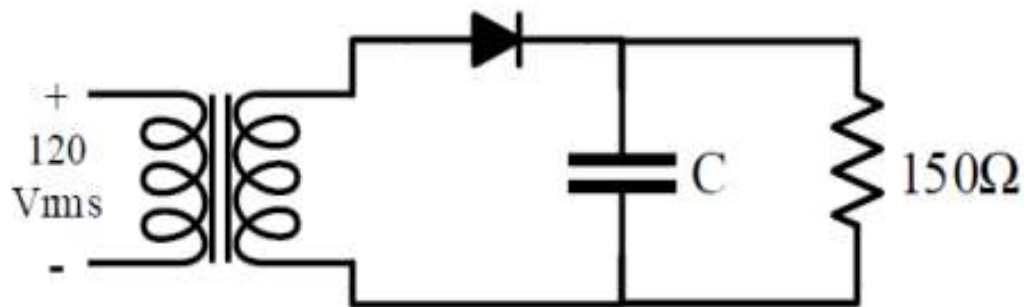
تمرین

می‌خواهیم یک منبع تغذیه به صورت شکل زیر بسازیم. مقدار dc ولتاژ خروجی باید 15 V و حداکثر ریپل آن 2 V باشد. مقاومت بار $150\ \Omega$ اهم و منبع قابل دسترس برق 60 Hz ، 120 Vrms است. ولتاژ ثانویه ترانسفورماتور، اندازه خازن و PIV دیود را تعیین کنید.

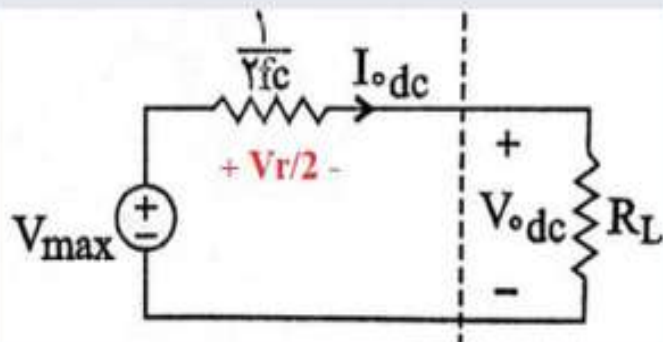


حل تمرین جلسه قبل

می‌خواهیم یک منبع تغذیه به صورت شکل زیر بسازیم. مقدار dc ولتاژ خروجی باید 15 V و حداکثر ریپل آن 2 V باشد. مقاومت بار $150\text{ }\Omega$ اهم و منبع قابل دسترس برق 60 Hz ، 120 Vrms است. ولتاژ ثانویه ترانسفورماتور، اندازه خازن و PIV دیود را تعیین کنید.



• مدار معادل تونن یکسوساز نیم موج با صافی خازنی:

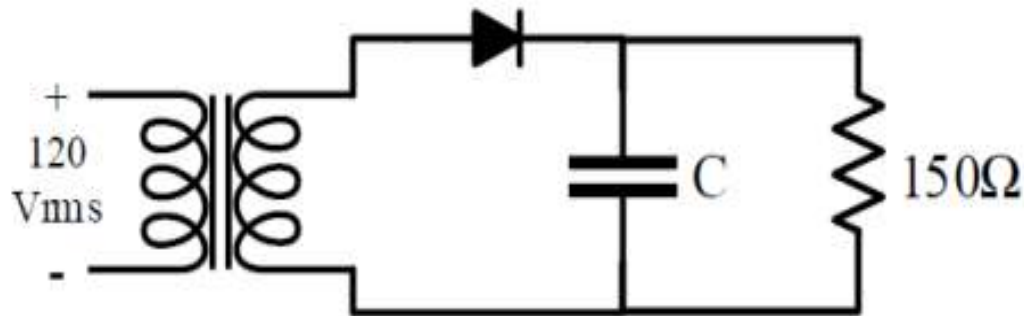


$$V_{max} = V_{odc} + \frac{V_r}{2}$$

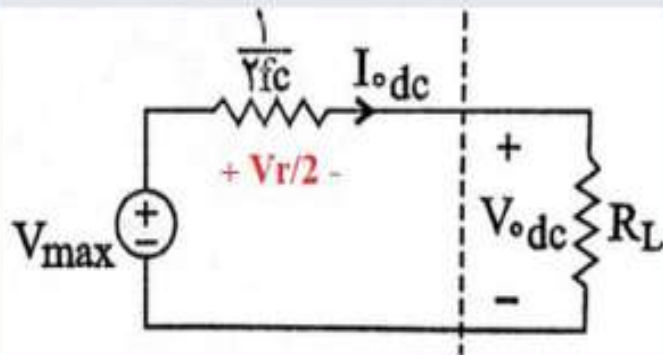
$$\rightarrow V_{max} = 15 + \frac{2}{2} \rightarrow V_{max} = 16\text{ V}$$

حل تمرین جلسه قبل

می‌خواهیم یک منبع تغذیه به صورت شکل زیر بسازیم. مقدار dc ولتاژ خروجی باید 15 V و حداکثر ریپل آن 2 V باشد. مقاومت بار $150\text{ }\Omega$ اهم و منبع قابل دسترس برق 120 Vrms ، 60 Hz است. ولتاژ ثانویه ترانسفورماتور، اندازه خازن و PIV دیود را تعیین کنید.



• مدار معادل تونن یکسوساز نیم موج با صافی خازنی:



$$V_{max} = V_{odc} + \frac{V_r}{2}$$

$$\rightarrow V_{max} = 15 + \frac{2}{2} \rightarrow V_{max} = 16\text{ V}$$

حل تمرین جلسه قبل

تعیین نسبت دور ترانسفورماتور:

$$V_2 = V_{max} \sin \omega t = 16 \sin \omega t \rightarrow V_{2,rms} = \frac{16}{\sqrt{2}} = 11.5$$

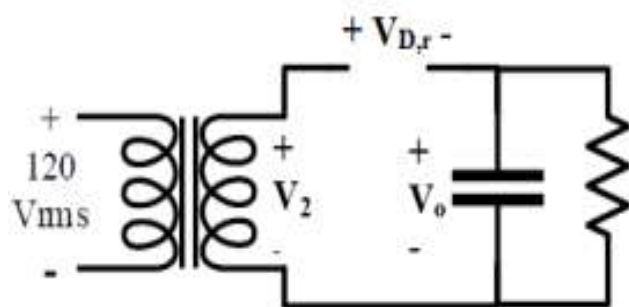
$$\rightarrow N = \frac{V_{1,rms}}{V_{2,rms}} = \frac{120}{11.5} \sim \mathbf{10}$$

تعیین مقدار C:

$$V_r = \frac{V_{max}}{f R_L C} \rightarrow C = \frac{V_{max}}{f R_L V_r} = \frac{16}{60 \cdot 150 \cdot 2} = \mathbf{889 \mu F}$$

محاسبه PIV:

برای محاسبه PIV، به دلخواه یکی از مسیرهای I یا II را در نظر می گیریم.



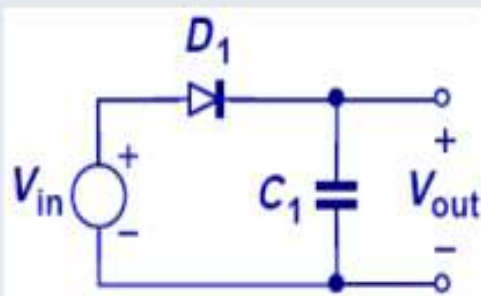
$$\begin{cases} PIV = \max |V_{D,r}| \\ KVL: V_{D,r} = V_2 - V_o \rightarrow PIV = \max |V_2 - V_{o,DC}| = \mathbf{31} \\ V_o \sim V_{o,DC} \end{cases}$$

مدار چند برابر کننده ولتاژ

- خروجی مدار چند برابر کننده ولتاژ، در حالت دائم، یک مقدار **DC** است.
- خروجی مدار چند برابر کننده ولتاژ، n برابر دامنه سیگنال ورودی است که n عددی طبیعی است.



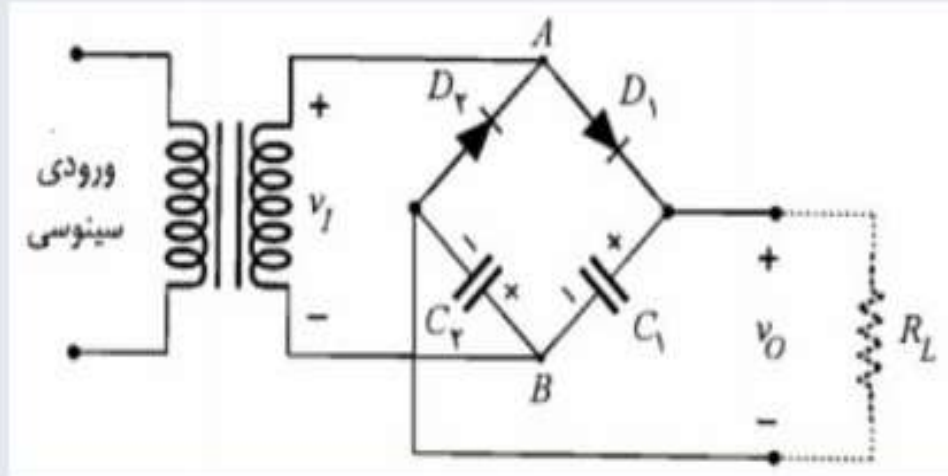
مدار یک برابر کننده ولتاژ



- همان مدار صافی خازنی بدون مقاومت بار است.
 - دیود در ربع سیکل اول روشن است و خازن به اندازه دامنه ولتاژ ورودی شارژ می شود.
 - در بقیه زمان ها دیود خاموش است و ولتاژ خروجی ثابت باقی می ماند.
- $$V_{out} = V_m$$

مدار دو برابر کننده ولتاژ

نوع ۱:

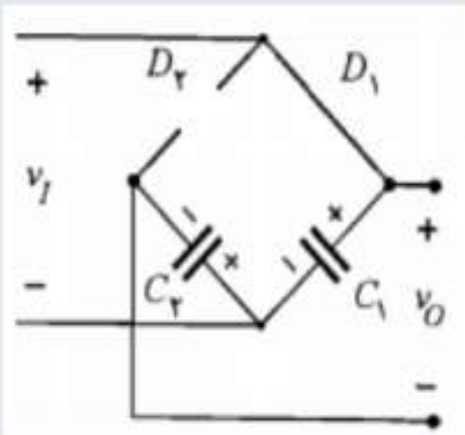
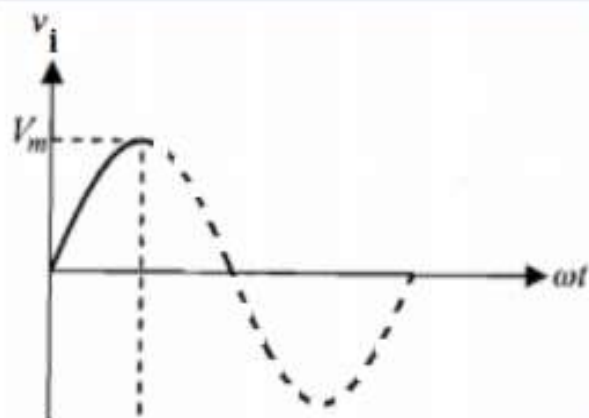


$$V_o = V_{C1} + V_{C2}$$

- از دو مدار یک برابر کننده ولتاژ تشکیل شده است.
- در لحظه اولیه خازن خالی است.

مدار دو برابر کننده ولتاژ (نوع 1)

عملکرد مدار در ربع سیکل اول:



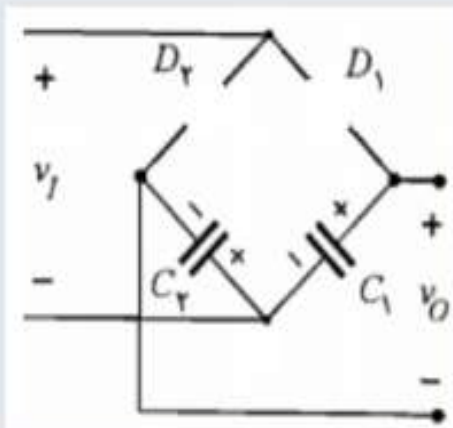
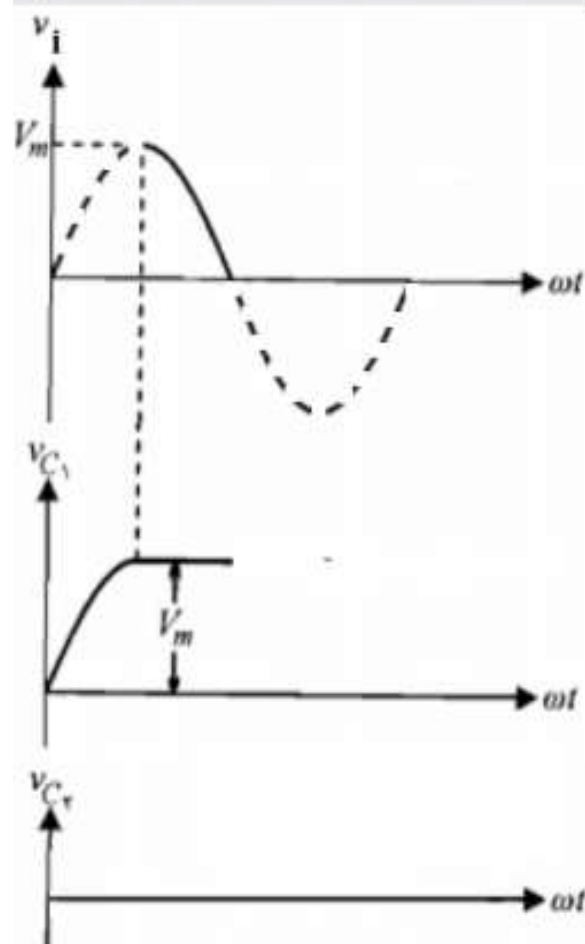
$$V_i > 0 \rightarrow \begin{pmatrix} D1: on \\ D2: off \end{pmatrix}$$



- خازن C_1 شارژ می شود.
- ولتاژ خازن C_2 صفر باقی می ماند.

مدار دو برابر کننده ولتاژ (نوع 1)

عملکرد مدار در ربع سیکل دوم:

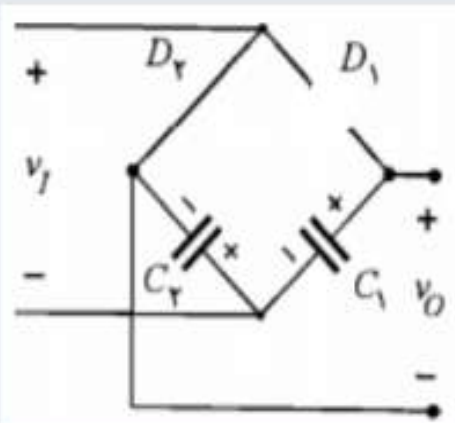
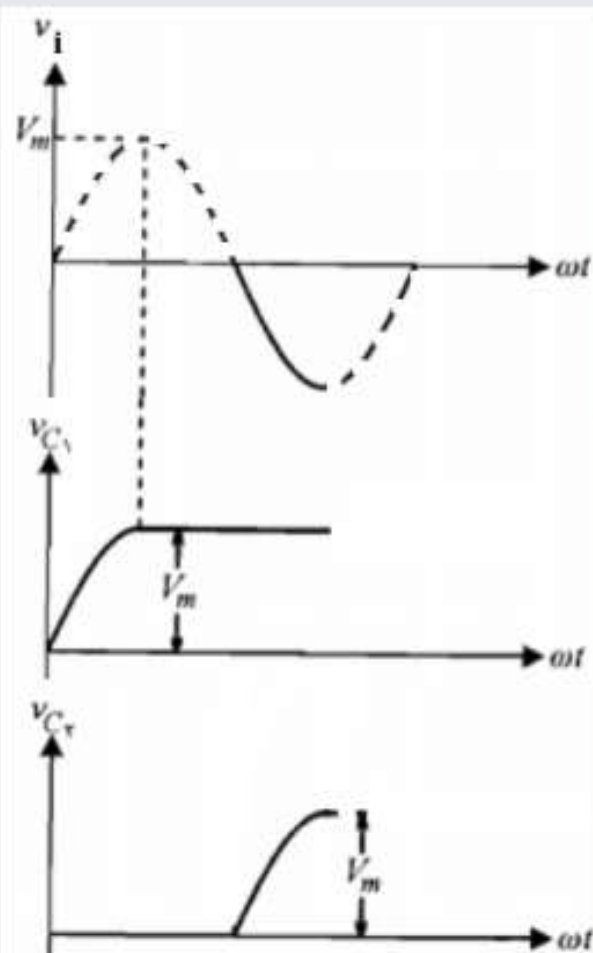


$(D1: off)$
 $(D2: on)$

- خازن C_1 راهی برای دشارژ ندارد و ولتاژ آن ثابت باقی می ماند.
- با کاهش ولتاژ ورودی D_1 خاموش می شود.
- D_2 همچنان خاموش است.

مدار دو برابر کننده ولتاژ (نوع 1)

عملکرد مدار در ربع سیکل سوم:

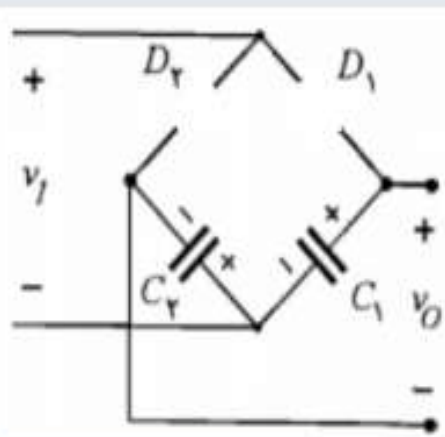
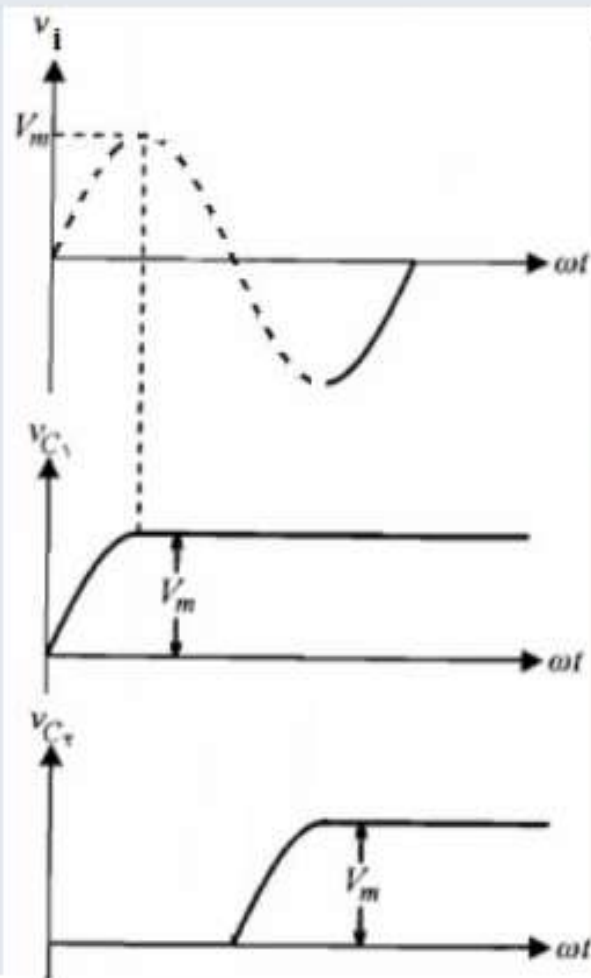


$$V_i < 0 \rightarrow \begin{pmatrix} D1: off \\ D2: on \end{pmatrix}$$

- خازن C_2 شارژ می شود.
- ولتاژ خازن C_1 ثابت باقی می ماند.

مدار دو برابر کننده ولتاژ (نوع 1)

عملکرد مدار در ربع سیکل چهارم و بعد از آن:



($D1: off$)
($D2: off$)

- خازن C_2 راهی برای دشارژ ندارد و ولتاژ آن ثابت باقی می ماند.
- با کاهش اندازه ولتاژ ورودی D_2 خاموش می شود.

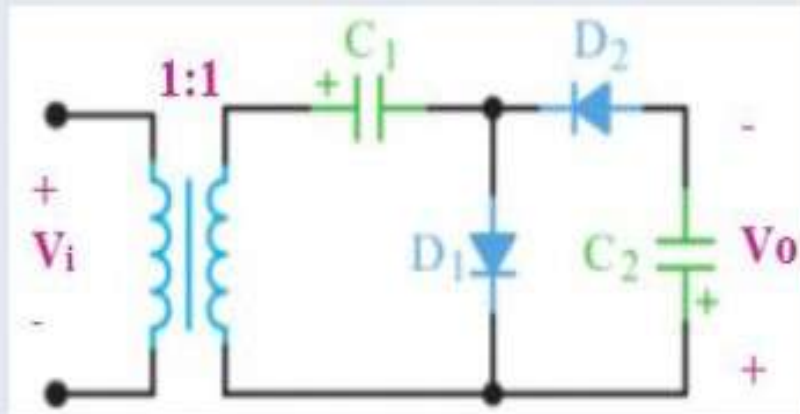
$$V_o = V_{C1} + V_{C2} = 2V_m$$

- با در نظر گرفتن دیود واقعی داریم:

$$V_o = V_{C1} + V_{C2} = 2(V_m - V_f)$$

مدار دو برابر کننده ولتاژ (نوع 2)

نوع ۲:

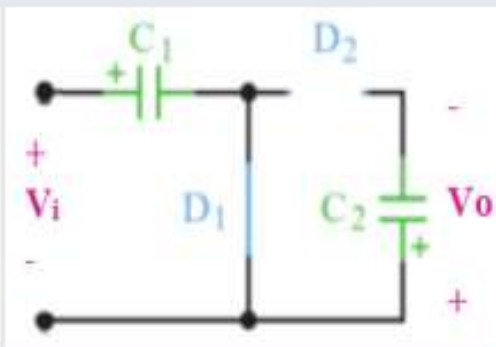
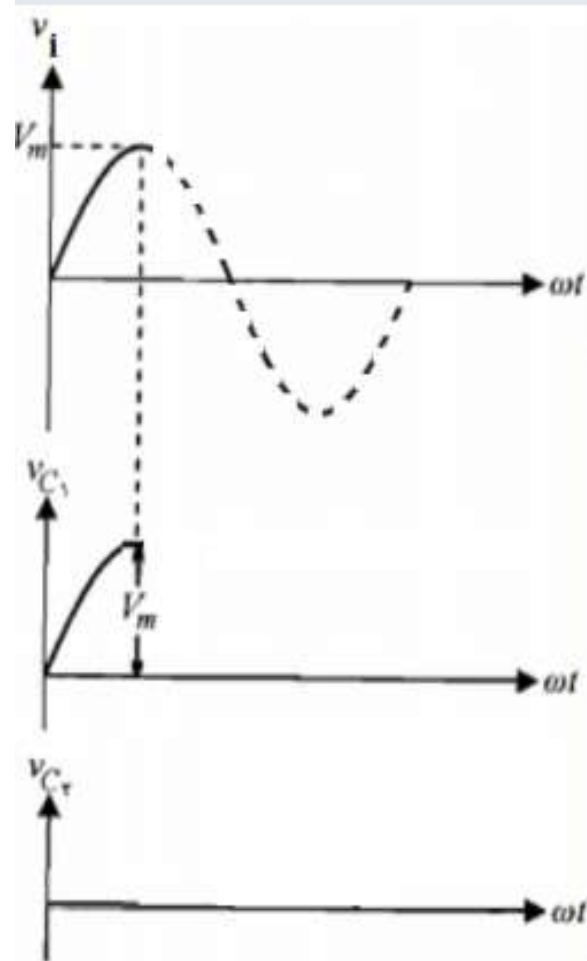


$$V_o = V_{C2}$$

- در لحظه اولیه خازن ها خالی هستند.

مدار دو برابر کننده ولتاژ (نوع 2)

عملکرد مدار در ربع سیکل اول:

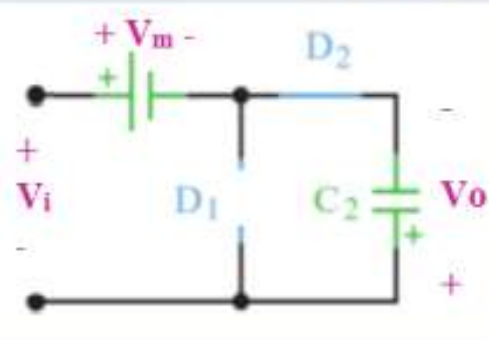
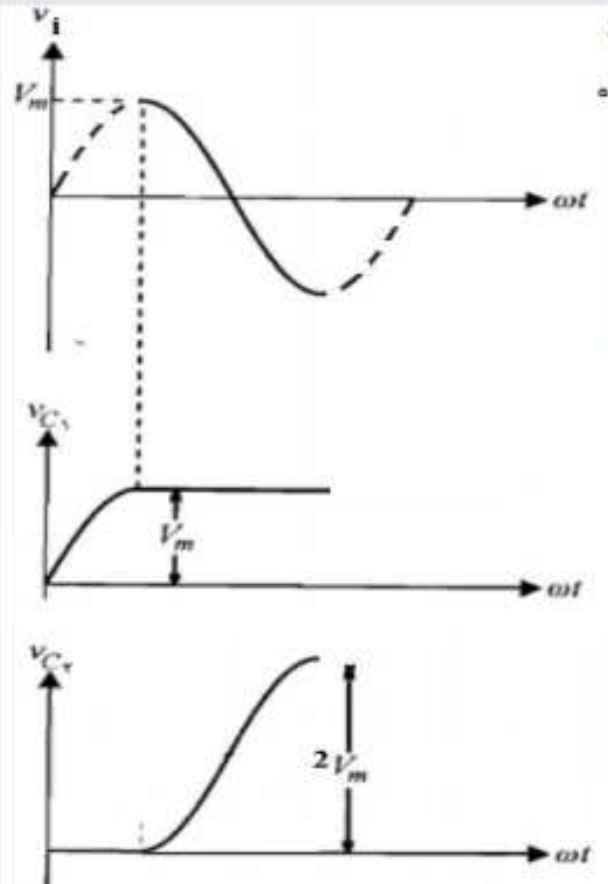


$$V_i > 0 \rightarrow \begin{pmatrix} D1: on \\ D2: off \end{pmatrix}$$

- خازن C_1 شارژ می شود.
- ولتاژ خازن C_2 صفر باقی می ماند.

مدار دو برابر کننده ولتاژ (نوع 2)

عملکرد مدار در ربع دوم و سوم:



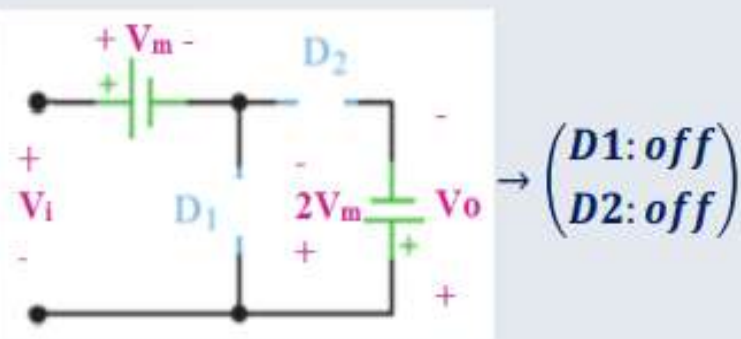
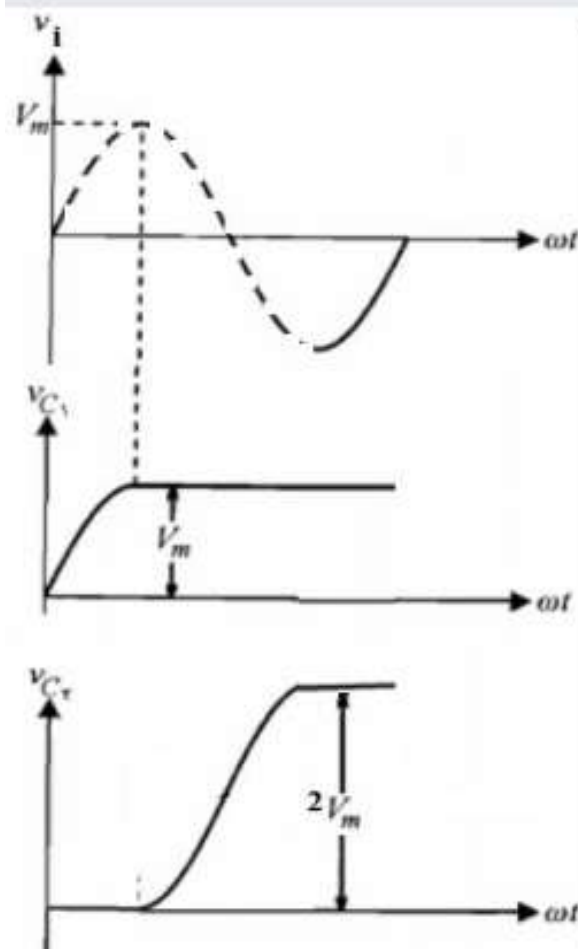
$(D_1: off)$
 $(D_2: on)$

$$V_{C2} = -(V_i - V_{C1}) = -(V_i - V_m)$$

- خازن C_1 راهی برای دشارژ ندارد و ولتاژ آن ثابت باقی می ماند.
- با کاهش ولتاژ ورودی D_1 خاموش می شود.
- D_2 روشن می گردد و خازن C_2 تا $2V_m$ شارژ می شود.

مدار دو برابر کننده ولتاژ (نوع 2)

عملکرد مدار در ربع سیکل چهارم و بعد از آن:

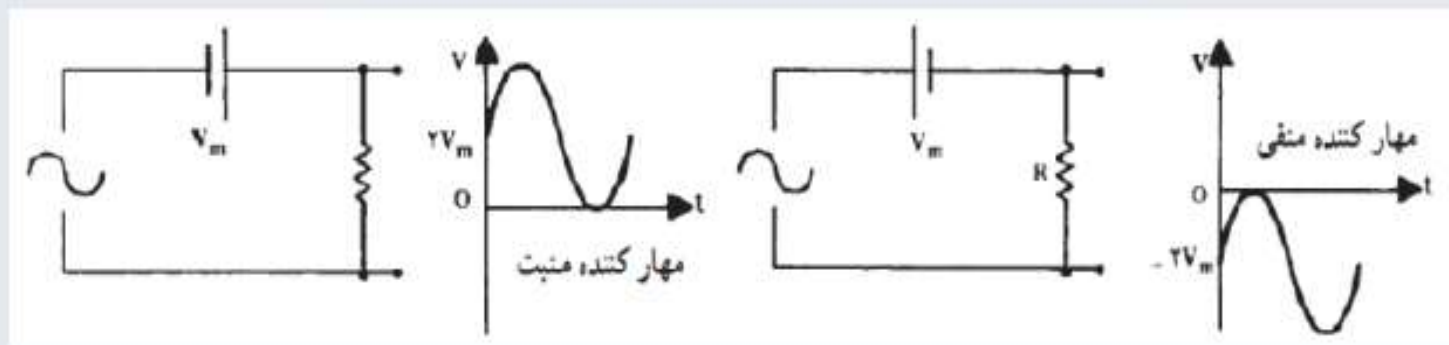
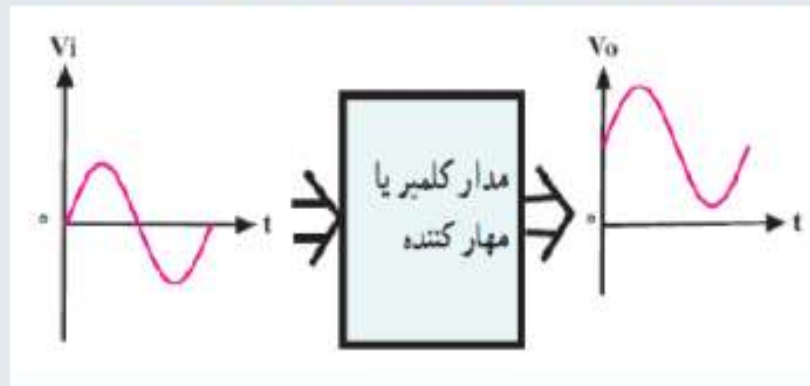


• خازن ها راهی برای دشارژ ندارند و ولتاژ آن ها ثابت باقی می ماند.

$$V_o = V_{C2} = 2V_m$$

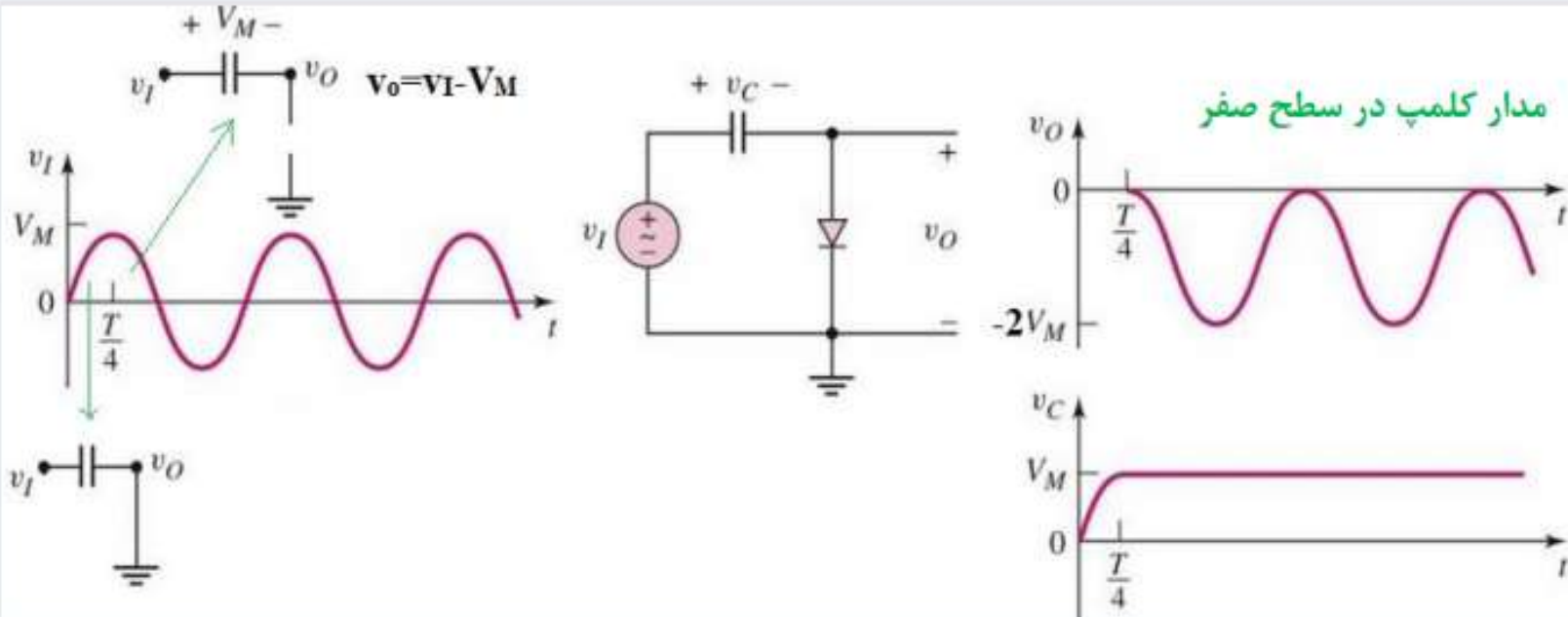
مدار کلمپ

- مدار کلمپ، یک مقدار **DC** به ولتاژ ورودی اضافه می کند و خروجی شیفته یافته ورودی است.



- برای اضافه کردن یک ولتاژ **DC** به ورودی از یک خازن شارژ شده، استفاده می گردد.
- در مدار کلمپ، برعکس صافی خازنی و چند برابر کننده ولتاژ، خروجی از دو سر دیود گرفته می شود.

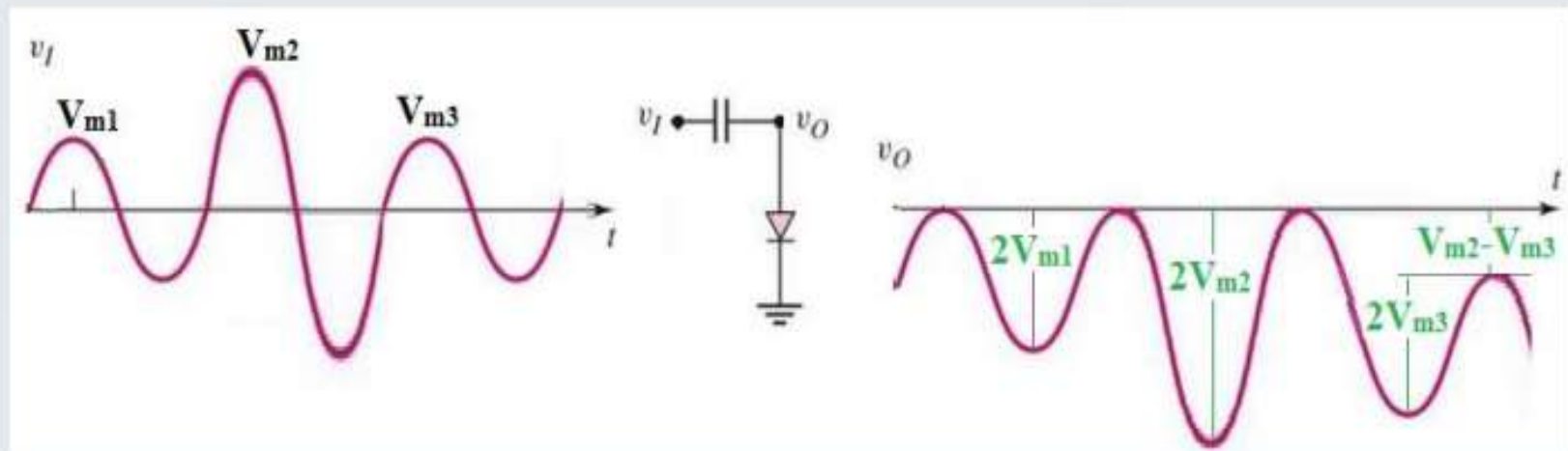
مدار کلمپ



- در لحظه اولیه، خازن خالی است.
- در ربع سیکل اول، **D** روشن است و خازن شارژ می شود.
- در ربع سیکل دوم و بعد از آن، **D** خاموش است و ولتاژ خازن ثابت باقی می ماند.
- در حالت دائم، خروجی شیفته ورودی است.

مدار کلمپ در سطح صفر

خروجی مدار کلمپ سطح صفر، در صورت تغییر دامنه ورودی:

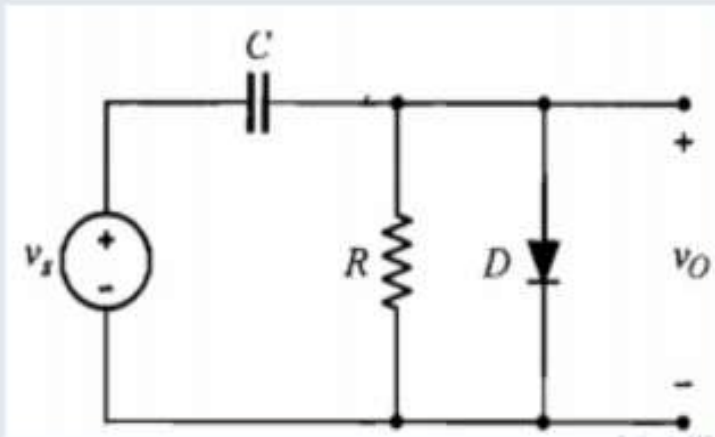


- با افزایش دامنه ورودی، مقدار شارژ خازن افزایش می یابد.
- با کاهش دامنه ورودی، خازن راهی برای دشارژ ندارد و ولتاژ آن ثابت باقی می ماند. در نتیجه سطح خروجی تغییر می کند. → **عیب مدار**

مدار کلمپ تکمیل شده

رفع عیب مدار کلمپ:

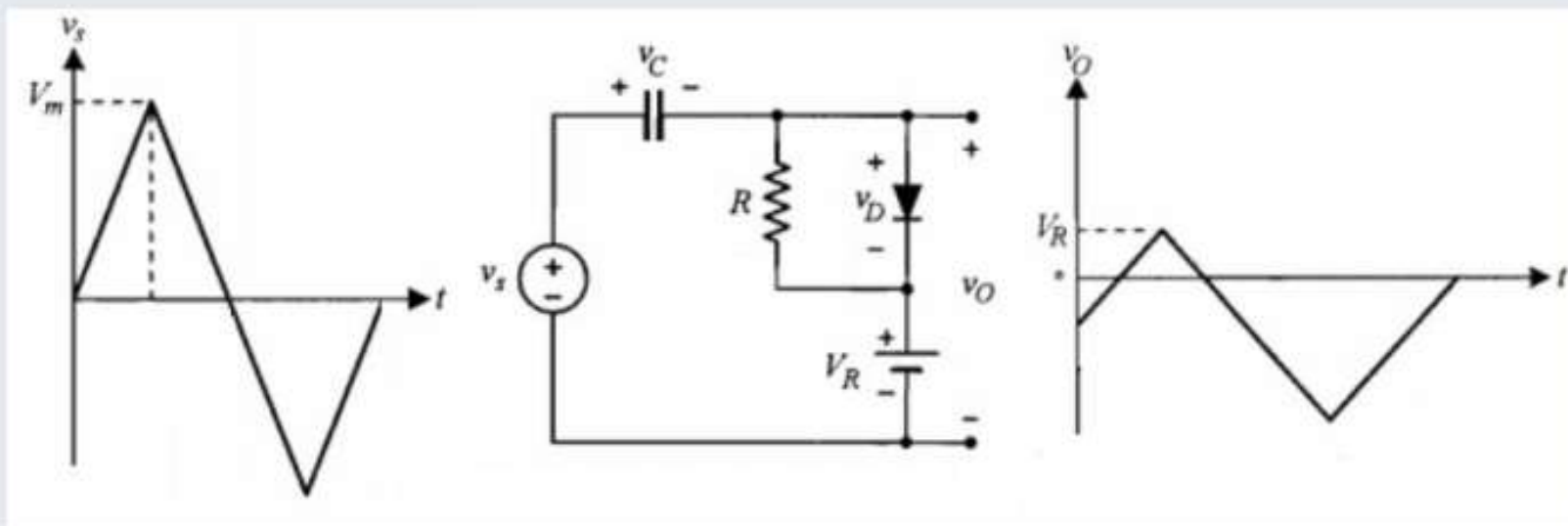
- یک مقاومت بزرگ به صورت موازی در خروجی قرار می گیرد تا مسیری برای دشارژ خازن فراهم شود.



- چون مقدار مقاومت موجود در مدار کلمپ بزرگ است، در تحلیل مدار کلمپ می توان آن را نادیده گرفت.

مدار کلمپ در سطح غیر صفر

- خازن به اندازه $V_m - V_R$ شارژ می شود.



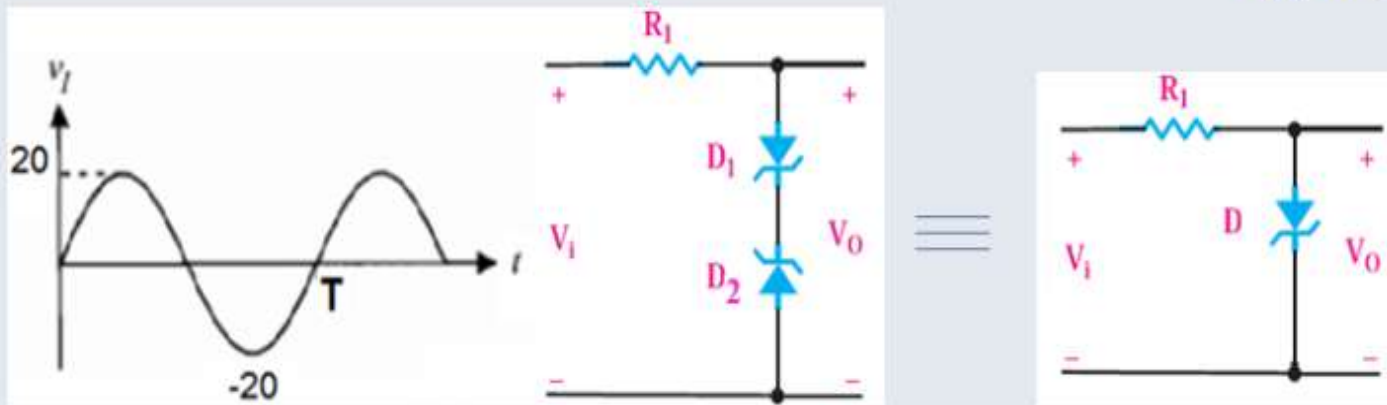
$$V_o = V_s - V_C = V_s - (V_m - V_R)$$

تمرین

مدار زیر را تحلیل کرده و خروجی آن را رسم کنید.

$$V_{\gamma_1}=0.7, V_{Z1}=2.3$$

$$V_{\gamma_2}=0.7, V_{Z2}=8.3$$



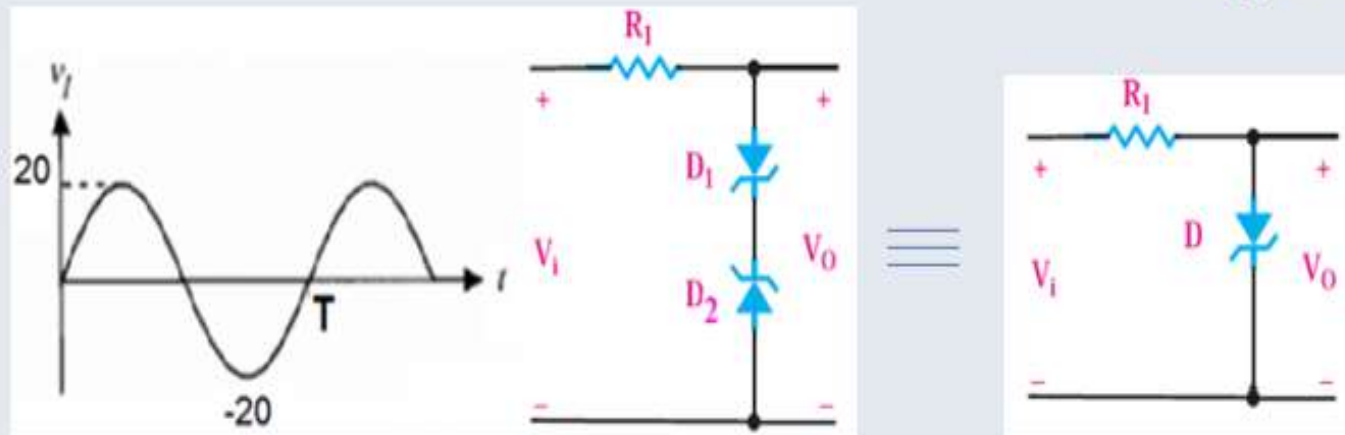
$$V_D = V_{D1} - V_{D2}$$

حل تمرین جلسه قبل

مدار زیر را تحلیل کرده و خروجی آن را رسم کنید.

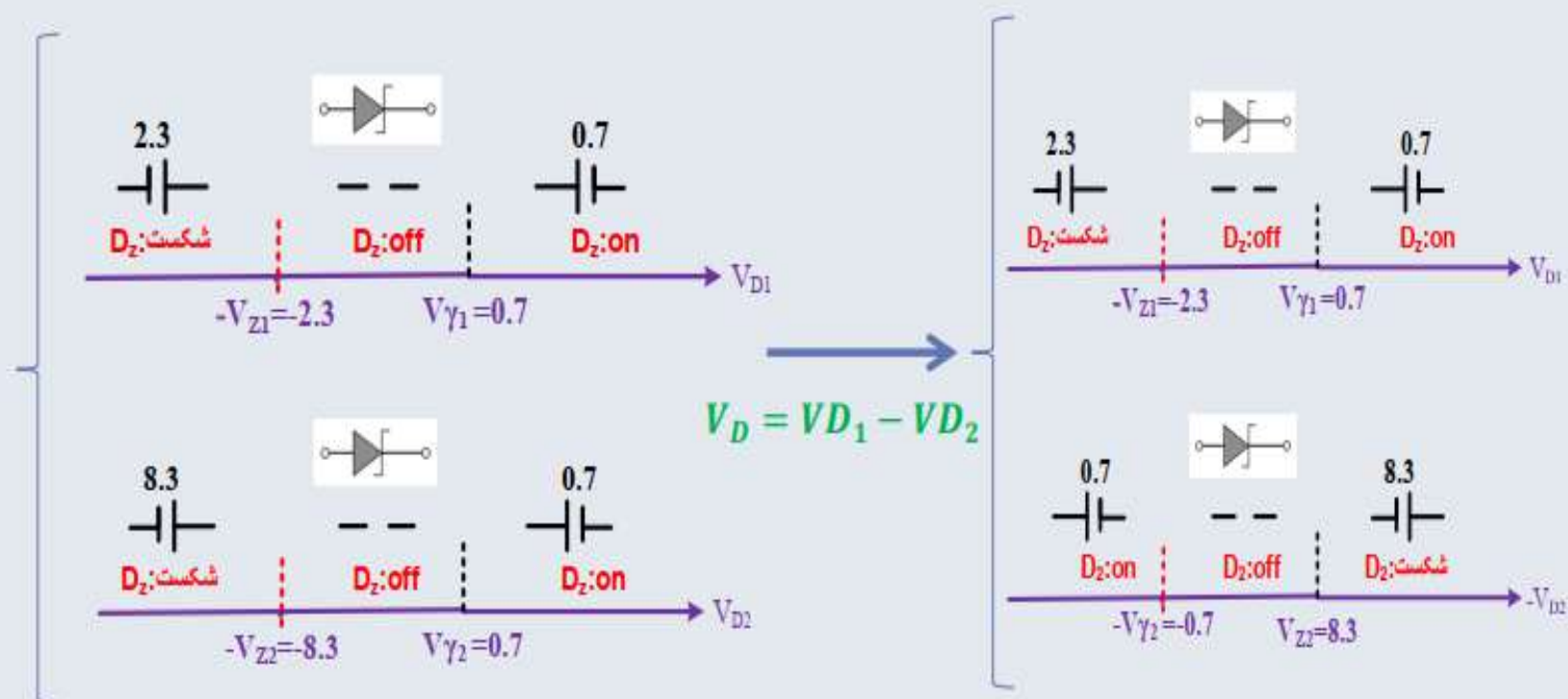
$$V_{\gamma 1}=0.7, V_{Z1}=2.3$$

$$V_{\gamma 2}=0.7, V_{Z2}=8.3$$



$$V_D = V_{D1} - V_{D2}$$

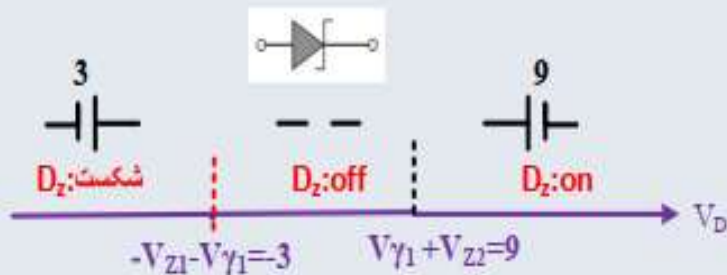
حل تمرین جلسه قبل



چون دیود D_2 در جهت عکس دیود D_1 بسته شده است، محور $-V_{D2}$ را با محور V_{D1} جمع می کنیم.

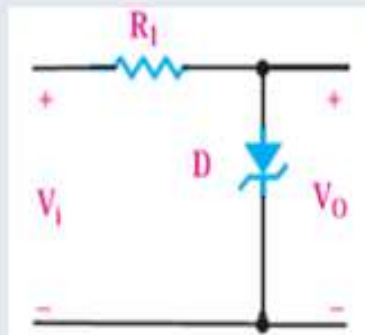
حل تمرین جلسه قبل

محور دیود زنر معادل (محور V_D) به صورت زیر است:



یعنی دیود زنر معادل (محور V_D) دارای مشخصات زیر است:

$$V_{\gamma}=9, V_Z=3$$

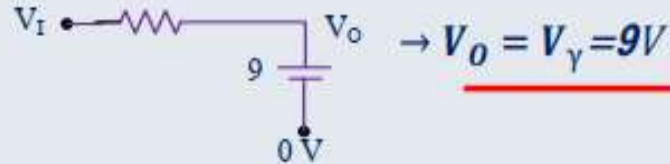


مدار معادل را برای هر ۳ قسمت محور V_D تحلیل می کنیم.

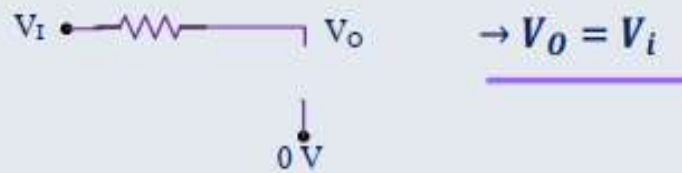
$$V_D = V_i$$

حل تمرین جلسه قبل

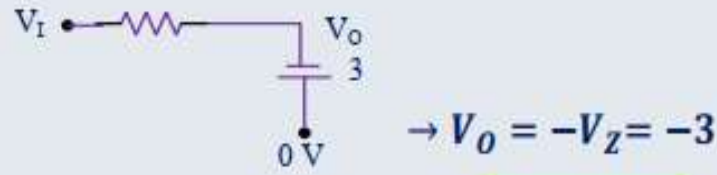
$$\left\{ \begin{array}{l} \underline{V_D > 9 \rightarrow D: on \rightarrow} \end{array} \right.$$



$$\left\{ \begin{array}{l} \underline{-3 < V_D < 9 \rightarrow D: off \rightarrow} \end{array} \right.$$



$$\left\{ \begin{array}{l} \underline{V_D < -3 \rightarrow D: شکست \rightarrow} \end{array} \right.$$

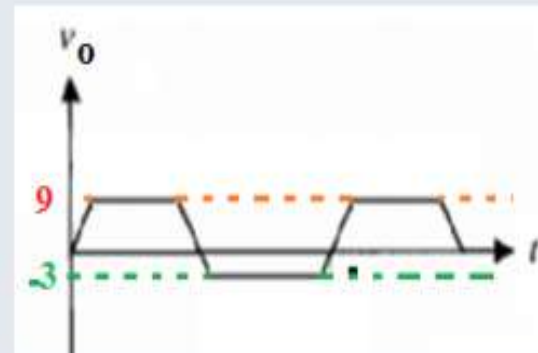
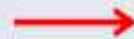
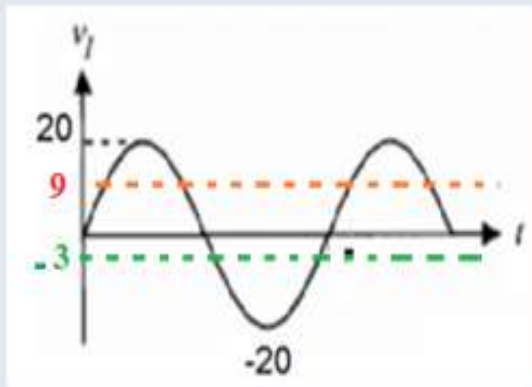


• در روابط قبل، V_D را جای گذاری می کنیم ($V_D = V_i$)

$$\left\{ \begin{array}{l} V_i > 9 \rightarrow V_O = 9V \\ -3 < V_i < 9 \rightarrow V_O = V_i \\ V_i < -3 \rightarrow V_O = -3 \end{array} \right.$$

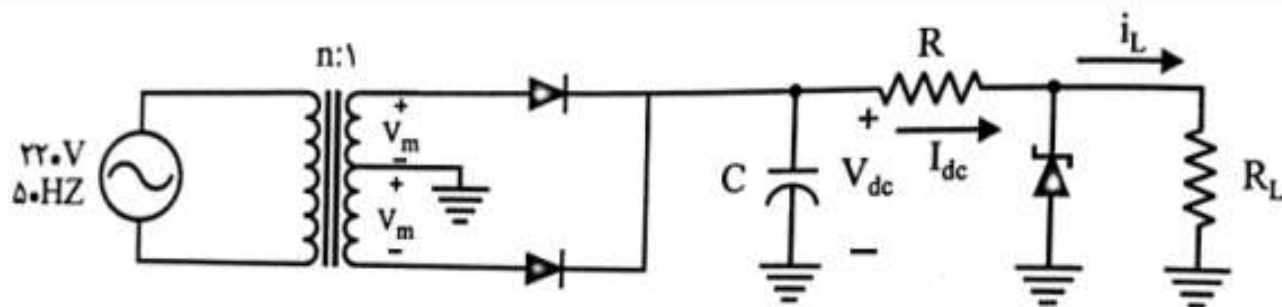
حل تمرین جلسه قبل

رسم خروجی:

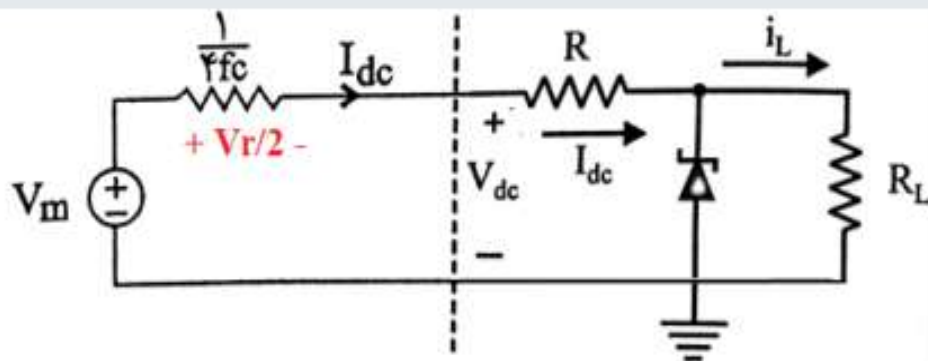


تحلیل منبع تغذیه

مثال: در مدار شکل زیر $R=100\Omega$ ، $C=100\mu F$ و $V_m=36V$ بوده و دیود زنر دارای $V_Z=10V$ و $R_Z=5\Omega$ است. جریان بار بین صفر و $200mA$ متغیر است. دیودها را ایده آل فرض کنید. حداقل و حداکثر جریان دیود زنر را به دست آورید.



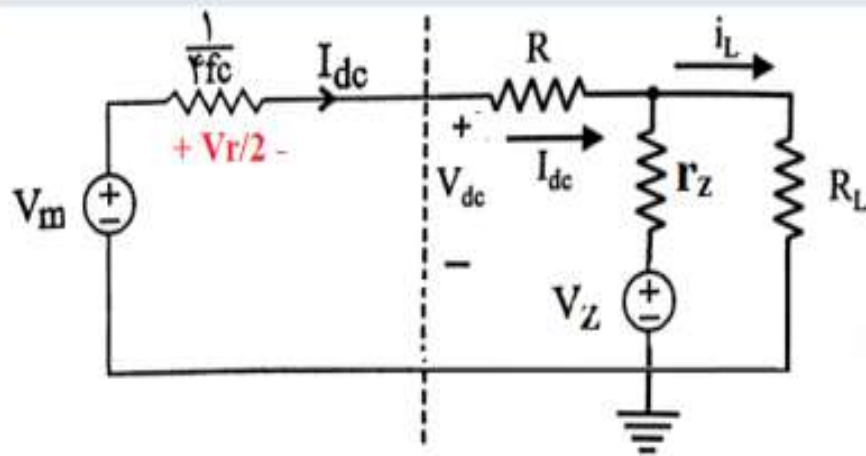
با جای گذاری مدار معادل تونن یکسو ساز تمام موج، مدار به صورت زیر ساده می شود:



تحلیل منبع تغذیه

با توجه به مدار معادل $V_{dc} = V_m - \frac{V_r}{2} = V_m - \frac{I_{dc}}{4fC}$, $I_{dc} = I_Z + I_L$

با فرض گرفتن اینکه دیود زener، در وضعیت شکست است:



$$V_{dc} = RI_{dc} + V_Z + r_Z I_Z$$

با مساوی قرار دادن دو عبارت قبل داریم:

$$V_m - \frac{I_Z + I_L}{4fC} = R(I_Z + I_L) + V_Z + r_Z I_Z \rightarrow 26 = 110I_L + 115I_Z$$

تحلیل منبع تغذیه

$$\left\{ \begin{array}{l} 26 = 110I_L + 115I_Z \\ \rightarrow 35 \text{ mA} < I_Z < 226 \text{ mA} \\ 0 < I_L < 200 \text{ mA} \end{array} \right. \text{ از صورت سوال}$$

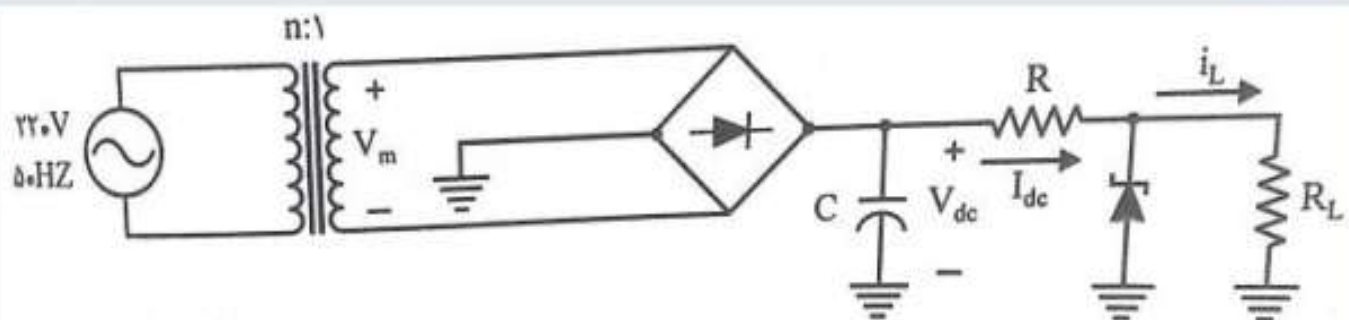
در نتیجه دیود رنر انتخابی، باید مشخصات زیر را داشته باشد:

$$I_{Z, \min} = 35 \text{ mA}$$

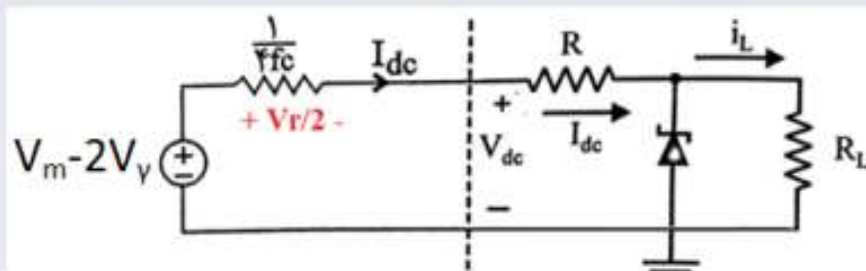
$$I_{Z, \max} = 226 \text{ mA}$$

تحلیل منبع تغذیه

مثال: در مدار شکل زیر $n=10$ ، $C=500\mu F$ و جریان بار 100 mA است برای تثبیت ولتاژ خروجی از یک دیود زنر با $V_Z=12\text{ V}$ و $R_Z=5\Omega$ استفاده شده است. جریان لازم برای روشن شدن دیود زنر برابر با 10 mA و حداکثر جریان مجاز آن 200 mA می باشد. محدوده مقاومت R را طوری تعیین کنید که به ازای تغییرات ولتاژ برق شهر از 180 تا 240 ولت، خروجی ثابت باشد. دیود ها $S1$ هستند.



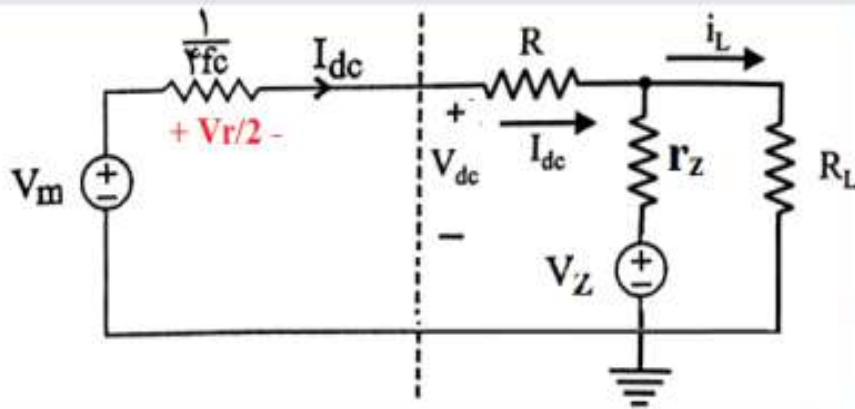
با جای گذاری مدار معادل تونن یکسو ساز تمام موج، مدار به صورت زیر ساده می شود:



تحلیل منبع تغذیه

$$V_{dc} = V_m - 2V_\gamma - \frac{V_r}{2} = V_m - 2V_\gamma - \frac{I_{dc}}{4fC}, I_{dc} = I_Z + I_L$$

با فرض گرفتن اینکه دیود زener، در وضعیت شکست است:



$$V_{dc} = RI_{dc} + V_Z + r_Z I_Z$$

با مساوی قرار دادن دو عبارت قبل داریم:

$$V_m - 2V_\gamma - \frac{I_Z + I_L}{4fC} = R(I_Z + I_L) + V_Z + r_Z I_Z \rightarrow$$

$$V_m - 14.4 = R(I_Z + 0.1) + 15I_Z$$

پایان جلسه ششم