

**هدفهای رفتاری:** در پایان این فصل از هنرجو انتظار می‌رود:

- ۱- مقادیر مقاومت ظاهری، اختلاف فاز، جریان، ولتاژ، ضرایب توان و ضریب کیفیت مدارهای R-C سری و موازی را با نوشتن فرمول‌های مربوط محاسبه کند.
- ۲- دیاگرام برداری ولتاژها را در مدارهای R-C سری و جریان‌ها را در مدارهای R-C موازی رسم کند.
- ۳- ضریب کیفیت مدارهای R-C سری و موازی را محاسبه کند.
- ۴- تأثیر فرکانس بر مقاومت ظاهری، جریان، اختلاف فاز و ضریب قدرت در مدارهای R-C سری و موازی را شرح دهد.
- ۵- منحنی تغییرات انر فرکانس بر امپدانس و جریان در مدارهای R-C سری و موازی را از طریق نقطه‌یابی رسم کند.
- ۶- معادلات زمانی ولتاژ و جریان عناصر در مدارهای R-C سری و موازی را به دست آورد.
- ۷- مدارهای R-C سری را به موازی و بالعکس تبدیل کند.

#### ۴- مدارهای R-C جریان متناوب

##### یادآوری

همان‌طور که در فصل قبل نیز گفته شد حتماً جهت ایجاد انگیزه برای هنرجویان کاربردهای مدارات R-C نیز گفته شود و سپس در مورد خازن ایده‌آل و خازن واقعی بحث شود. خازن‌های واقعی عملاً به دلیل داشتن جریان نشتشی با R-C سری یا R-C موازی معادل می‌گردند.

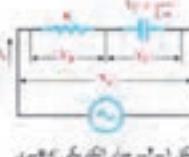
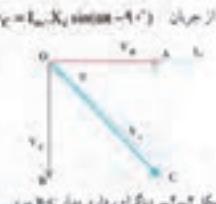
من کند. از طرف دیگر، خازن ایندکان صفتاً وجود مداره زیرا هر خازن جعلی خارج بر را که اخزن یک مدارست شناخته اند. به همین علت، هر خازن جعلی را می توان بصورت یک مدار است اعمی و یک را که اخزن خازن ایندکان بصورت مدار R-C سری با موزایی مثلثه و سپس مدار آنرا تحلیل نمود. در آن قصه، رکنار مدارهای گذراش این مدارها از محدودی بعثت ما خارج (نهادگار) پرسیدن خواهیم گردید زیرا مدارهای گذراش این مدارها از محدودی بعثت ما خارج است. باسچ گذراش این مدارهای الکتریکی ممکن اصل مدار در مقابل تغیرات جریان و ولتاژ نمکه است که با گذشت زمان ازین پرسیدن خارج.

### ۴-۲-۱-۱ مدار الکتریکی

مدار الکتریکی R-C سری مطابق شکل ۱-۱ است. ولتاژ منع از ولتاژ  $V_B$  و عوچ  $V_C$  نتیجه مدار است. جریان در هر دو عصر C و R برابر با  $I_{AC}$  است. ولتاژ در مدار است اعمی با جریان  $I_A$  همراه و ولتاژ در مدار  $V_A$  از جریان  $I_A$  با  $-I_A$  است. ولتاژ در مدار است اعمی با جریان  $I_A$  همراه و ولتاژ  $V_B$  و عوچ  $V_C$  بردارهای جداگانه هستند. از دیگر این بردار استفاده می کنند. برای رسماً دیگر این برداری، جریان  $I_A$  را میان فرآمد و همچو  $V_A$  را هم با جریان  $I_A$  را  $-I_A$  رسماً دیگر از جریان مطابق شکل ۱-۲ رسماً می کنند. جمع برداری  $V_A + V_B + V_C = 0$  و ولتاژ منع و عبارت دیگر، ولتاژ در مدار R-C سری را نشان خواهد داد. اگر جریان لحظه ای مدار را بصورت  $I = I_{AC} \sin(\omega t)$  فرض کنیم، ولتاژ لحظه ای  $V_B$  و  $V_C$  بصورت های زیر بای خواهد شد:

$$V_B = I_{AC} R \sin(\omega t) \quad (1-1)$$

$$V_C = I_{AC} X_C \sin(\omega t) \quad (1-2)$$

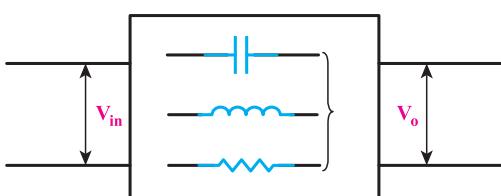


شکل ۱-۱-۱-۱ مدار الکتریکی

شکل ۱-۱-۱-۲ دیگر این برداری مدار R-C سری

## ۴-۱-۱ فیلترها

یکی از کاربردهای مدارهای RC، RL و مدارهای LRC استفاده آنها به عنوان فیلتر است، فیلترها مدارهای الکتریکی یا الکترونیکی هستند که اجازه عبور بخشی از فرکانس ها را از یک مدار به مدار دیگر می دهند و بخش دیگر را عبور نمی دهند و دامنه فرکانس عبوری را محدود می کنند. این فیلترها، فیلترهای غیرفعال نامیده می شوند (شکل ۱-۱-۱)، در مقابل این فیلترها، فیلترهای فعل نیز هستند که توسط مدارهای الکترونیکی تقویت می شوند.



شکل ۱-۱

یکی از کاربردهای مهم فیلترها حذف نویز و فرکانس‌های مزاحم و حذف هارمونیک‌های مزاحم در شبکه الکتریکی است. به عنوان مثال در کارخانجات صنعتی که دستگاه‌ها و ماشین‌های صنعتی تولید هارمونیک می‌نمایند، با قرار دادن این فیلترها می‌توانیم از برگشت آنها به شبکه برق جلوگیری نماییم. این فرکانس‌های مخرب شکل موج سینوسی شبکه برق را به هم ریخته و باعث اعوجاج در آن می‌شوند.

#### ۴-۱-۱- انواع فیلترها

فیلترها به طور کلی به چهار دسته زیر تقسیم می‌شوند :

الف) فیلتر پایین گذر

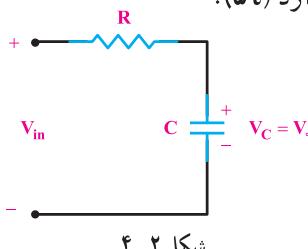
ب) فیلتر بالا گذر

ج) فیلتر میان گذر (فیلتر عبور باند)

د) فیلتر میان نگذر (فیلتر حذف باند)

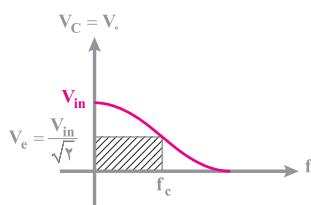
الف) برای آشنایی بیشتر با کاربردهای مدارهای  $RL$  و  $RC$  به بررسی این فیلتر می‌پردازیم. مثلاً مدار سری  $RC$  یا  $RL$  در فیلتر پایین گذر به صورت زیر کاربرد دارد، این فیلتر از فرکانسی به پایین را عبور می‌دهد (فرکانس‌های خیلی کم تا فرکانس قطع).

مطابق شکل مدار ۴-۲ اگر خروجی مدار ولتاژ خازن یا  $V_C$  باشد، خازن برای شارژ نیاز به حداقل زمانی برابر با ۵ ثابت زمانی دارد ( $5\tau$ ).



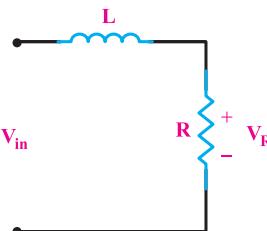
شکل ۴-۲

لذا پریود شکل موج ولتاژ ورودی اگر  $T$  باشد باید  $5\tau \gg T$  پس در نتیجه فرکانس ولتاژ ورودی ( $V_{in}$ )، خیلی کم خواهد بود و این به معنی پایین گذر بودن این فیلتر است. در نمودار شکل ۴-۳ چون بعد از فرکانس  $f_c$  مقدار دامنه ولتاژ کاهش می‌یابد و قابل قبول نیست پس  $f_c$  فرکانس قطع خواهد بود.



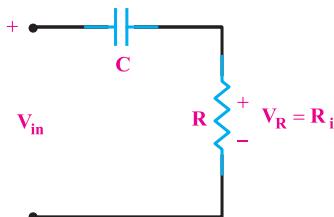
شکل ۴-۳

مشابه همین تحلیل در مورد مدار  $L-R$  با شکل زیر صادق است (شکل ۴-۴).

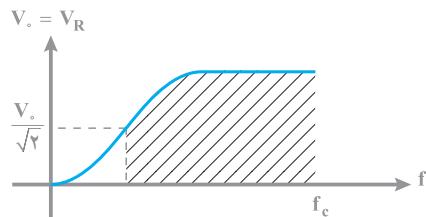


شکل ۴-۴

ب) اما چنانچه در مدار RC سری خروجی مدار ولتاژ دو سر مقاومت باشد این فیلتر، فرکانس‌های از حد معینی به بالا را به راحتی عبور می‌دهد (فیلتر بالاگذر). در مدار نشان داده شده شکل ۴-۵ هنگامی که حازن شارژ شد جریان ورودی مدار به صفر می‌رسد و در نتیجه  $i_R = 0$  و به دنبال آن مقدار  $V_R = 0$ ، پس مقدار  $V_R$  وقتی وجود دارد که فرکانس ورودی بالا باشد (مقدار  $X_C$  کم شود) و این به معنی فیلتر بالاگذر خواهد بود. منحنی فرکانسی فیلتر بالاگذر در شکل ۶-۶ دیده می‌شود.

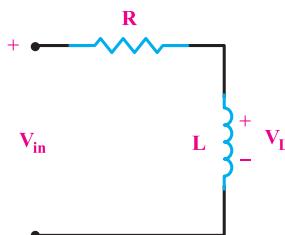


شکل ۴-۵



شکل ۶-۶

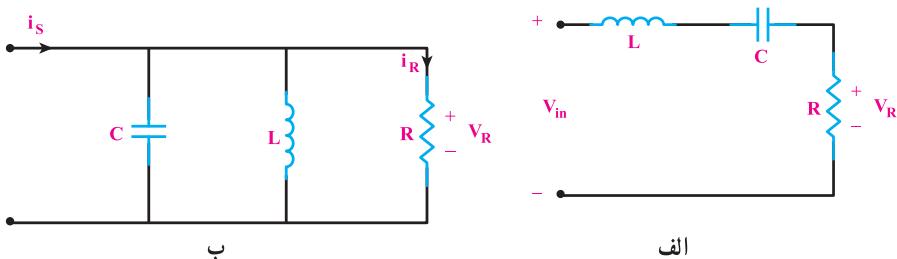
مشابه همین تحلیل در مدار  $RL$  نیز صدق می‌کند با این فرض که ولتاژ خروجی از دو سر سلف گرفته شود (شکل ۷-۷).



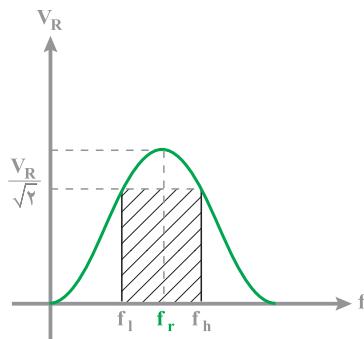
شکل ۷-۷

ج) در کتاب مدارهای الکترونیکی فقط فیلتر میانگذر معرفی شده است (مدار  $RLC$ ). این فیلتر فقط محدوده‌ای از فرکانس‌های بین دو فرکانس را از خود عبور می‌دهد (فرکانس‌های کمتر از فرکانس

حد پایین  $f_L$  و فرکانس‌های بیشتر از فرکانس‌های حد بالا  $f_H$  عبور داده نمی‌شوند). در این فیلتر، هنگام تشدید یا رزونانس  $i$  حداکثر مقدار خود را دارد، خروجی این فیلتر ولتاز دوسر مقاومت است. کاربرد این فیلتر در ذوب فلزات (کوره‌های الکتریکی فرکانسی) است (شکل ۴-۸ الف و ب). منحنی فرکانس این فیلتر در شکل ۴-۹ دیده می‌شود.

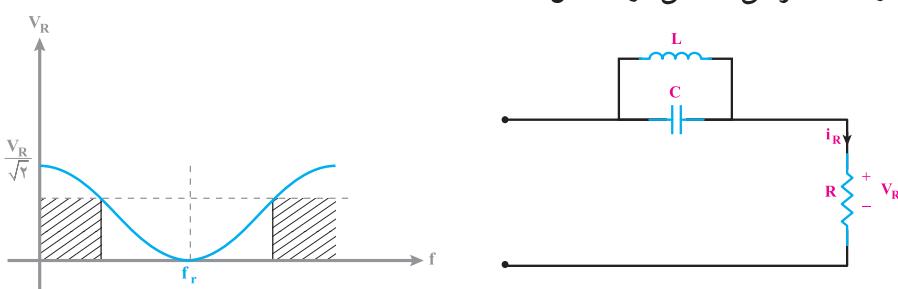


شکل ۴-۸



شکل ۴-۹

د) آخرين نمونه فیلترها، فیلتر میان‌نگذر (حذف باند) است که منحنی پاسخ فرکانس و نمودار خروجی آن مشابه شکل زیر می‌باشد (شکل ۴-۱۰). این گونه مدارات در بخش مدارهای مختلط کتاب مدارهای الکتریکی دیده می‌شود (شکل ۴-۱۱).

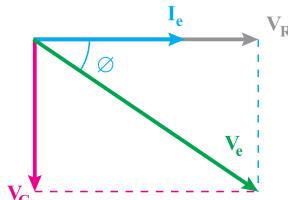


شکل ۴-۱۰

شکل ۴-۱۱

## ۴-۲ سری R-C مدار

در این مدارات نیز ولتاژ خازن و مقاومت به صورت برداری جمع می‌شوند. مبنای تحلیل نیز جریان مدار است که در هر دو عنصر مقاومت و خازن ثابت است. علاوه بر آن جریان خازن نسبت به ولتاژ دو سر آن حالت پیش فاز دارد. چنانکه در دیاگرام برداری دیده می‌شود جریان کل نسبت به ولتاژ کل مدار پیش فاز است (شکل ۴-۱۲).



شکل ۴-۱۲

روابط امپدانس و ضریب توان دقیقاً شبیه L-SR سری است با این تفاوت که به جای

$$\text{از } X_c = \frac{1}{C\omega} \text{ استفاده می‌شود.}$$

$\sin \phi = \frac{V_C}{V_R} = \frac{X_C}{Z}$       (۴-۱۱)

برای محاسبه نیازی نداریم بلطف این مقدار را در رابطه ۴-۱۱ بتوان محاسبه کرد:

$$P_d = RI_d^2$$

از رابطه ۴-۹ مقدار R برای است با:

$$R = Z \cos \phi$$

از طرف دیگر، امپدانس مدار برای است با:

$$Z = \frac{V}{I_d}$$

با جایگزین مقدار را در رابطه ۴-۱۱ بتوان محاسبه را بخطی ۴-۱۲ باظهر می‌شود:

$$P_d = Z \cos \phi \times I_d^2$$

$$P_d = \frac{V}{I_d} \cos \phi \times I_d^2$$

$$P_d = V_d I_d \cos \phi \quad (۴-۱۲)$$

برای محاسبه نیازی نیز مقدار می‌توان محاسبه کرد:

$$P_d = -I_d^2 X_C$$

از رابطه ۴-۱۰ مقدار Z و X\_C را در رابطه ۴-۱۲ با جایگزین می‌کنیم:

$$X_C = Z \sin \phi \quad ; \quad Z = \frac{V}{I_d} \quad ; \quad \sin \phi = \frac{X_C}{Z}$$

$$P_d = I_d^2 Z \sin \phi = I_d^2 \frac{V}{I_d} \sin \phi$$

بنابراین :

$$P_d = V_d I_d \sin \phi \quad (۴-۱۳)$$

در مدارهای C-R، جریان پیش فاز است؛ بنابراین زاده نیازی برای محاسبه مقدار  $P_d$  را با عالمت منفی ملاحظه نداشت.

پس از:

$$P_d = -V_d I_d \sin \phi$$

از رابطه‌های ۴-۱۲ و ۴-۱۳ نیز مقدار زیرو می‌توان محاسبه کرد:

$$P_d = \sqrt{P_d^2 + P_d^2} = \sqrt{V_d^2 I_d^2 \cos^2 \phi + V_d^2 I_d^2 \sin^2 \phi}$$

## ۴-۲-الف- توان اکتیو و راکتیو در R-C سری

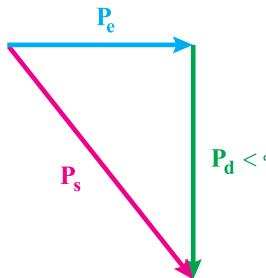
توان اکتیو همیشه مربوط به مقاومت می‌باشد و ضریب توان اکتیو را شامل می‌گردد.

$$P_e = RI_e^2 = V_e I_e \cos \phi$$

ولی توان راکتیو مربوط به عنصر راکتیو یعنی خازن می‌باشد و به دلیل مخالفت سلف و خازن این توان با علامت منفی معرفی می‌گردد.

$$P_d = -V_e I_e \sin \phi = -X_C I_e^2$$

و مثلث توان آن دارای ضلع عمود در جهت محور y منفی خواهد داشت.



## ۴-۲-۱- حل تمرین ۱ صفحه ۱۱۳ کتاب درسی (شکل ۴-۱۳)

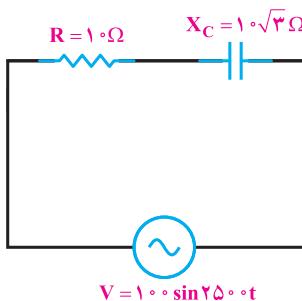
(الف)

هدف : محاسبه معادله جریان منبع

باید  $I_m$  و  $\theta_I$  محاسبه شود

گام ۱) محاسبه امپدانس کل مدار

$$Z = \sqrt{R^2 + X_C^2} = \sqrt{1^2 + (1\sqrt{3})^2} = 2 \Omega$$



شکل ۴-۱۳

**گام ۳)** محاسبه جریان مؤثر مدار و پس از آن جریان ماکریم قابل محاسبه است.

$$V_e = \frac{V_m}{\sqrt{2}} = \frac{100}{\sqrt{2}} = 70 \text{ V} , \quad I_e = \frac{V_e}{Z} = \frac{70}{2} = 35 \text{ A}$$

$$I_m = \sqrt{2} I_e = \sqrt{2} \times 35 = 50 \text{ A}$$

**گام ۴)** با توجه به مقدار مقاومت خازنی و مقاومت اهمی اختلاف فاز ( $\varphi$ ) قابل محاسبه است.

$$\varphi = -\tan^{-1} \frac{X_c}{R} = -\tan^{-1} \frac{10\sqrt{3}}{10} = -60^\circ$$

**گام ۵)** محاسبه  $I_1$  با توجه به اینکه  $\theta_v = \theta_1 + 60^\circ$  می باشد.

$$\theta_v = \theta_1 + 60^\circ \rightarrow -60^\circ = -\theta_1 \rightarrow \theta_1 = 60^\circ$$

**گام ۶)** تشکیل معادله جریان منبع

$$i(t) = 5 \sin(250t + 60^\circ)$$

(ب)

هدف : محاسبه معادله ولتاژ دو سر هر المان

دو مدار سری جریان تمام المان‌ها باهم برابر می‌باشند.

**گام ۱)** محاسبه ولتاژ دو سر مقاومت اهمی

$$I_{R_m} = I_{e_m} = I_{c_m}$$

$$V_{R_m} = R \cdot I_{R_m} = 10 \times 35 = 350 \text{ V}$$

**گام ۲)** نوشتن معادله ولتاژ دو سر مقاومت اهمی

ولتاژ دو سر مقاومت اهمی با جریان  $I_1$  هم فاز می‌باشد.

$$V_{R_m}(t) = V_{R_m} \sin(250t + \theta_1) \rightarrow V_{R_m}(t) = 50 \sin(250t + 60^\circ)$$

**گام ۳)** محاسبه ولتاژ دو سر مقاومت خازنی

$$V_{C_m} = X_C \cdot I_{C_m} = 10 \times \sqrt{3} \times 35 = 350\sqrt{3} \text{ V}$$

**گام ۴)** نوشتن معادله ولتاژ دو سر مقاومت خازنی

ولتاژ دو سر مقاومت خازنی از جریان  $I_1$ ،  $90^\circ$  الکتریکی پس فاز است. (چون مدار  $R-C$  است جریان پیش فاز است).

$$V_{C_m}(t) = V_{C_m} \sin(250t + \theta_1 - 90^\circ) = 50\sqrt{3} \sin(250t - 30^\circ) \text{ V}$$

(پ)

هدف : محاسبه توان‌های مدار مثلث توان

گام ۱) با توجه به مقادیر جریان مؤثر مدار، توانهای مدار به صورت زیر قابل محاسبه است.

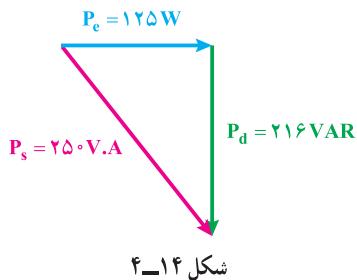
$$\cos \varphi = \frac{1}{\sqrt{2}}, \sin \varphi = -\frac{\sqrt{3}}{\sqrt{2}}$$

$$P_e = V_e I_e \cos \varphi = I_e^2 R = \frac{100}{\sqrt{2}} \times \frac{5}{\sqrt{2}} \times \frac{1}{2} = 125 \text{ W}$$

$$P_d = V_e I_e \sin \varphi = -I_e^2 X_C = \frac{100}{\sqrt{2}} \times \frac{5}{\sqrt{2}} \times \left(-\frac{\sqrt{3}}{2}\right) = -216.5 \text{ V.A.R}$$

$$P_s = V_e I_e = \frac{100}{\sqrt{2}} \times \frac{5}{\sqrt{2}} = 250 \text{ V.A}$$

گام ۲) مثلث توان به صورت زیر رسم می شود. (شکل ۴-۱۴)

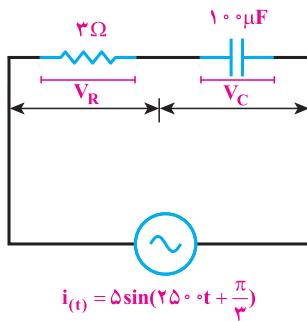


شکل ۴-۱۴

۴-۲-۲- حل تمرین شماره ۲ صفحه ۱۱۳ کتاب درسی (شکل ۴-۱۵)

(الف)

هدف : محاسبه معادله ولتاژ منبع



شکل ۴-۱۵

باید  $I_m$  و  $V_m \theta$  محاسبه شود.

### گام ۱) محاسبه امپدانس کل مدار

$$X_C = \frac{1}{C\omega} = \frac{1}{100 \times 10^{-9} \times 2500} = \frac{100}{25} = 4 \Omega$$

گام ۲) با توجه به امپدانس کل مدار و جریان کل مدار و پس از آن با توجه به  $\theta_I$  داده شده در معادله جریان کل مدار  $\theta_V$  را می‌یابیم.

$$Z = \sqrt{R^2 + X_C^2} = \sqrt{3^2 + 4^2} = 5 \Omega$$

$$I_e = \frac{\phi}{\sqrt{2}} A, V_e = Z I_e = 5 \times \frac{\phi}{\sqrt{2}} = \frac{25}{\sqrt{2}} V, V_m = \frac{25}{\sqrt{2}} \times \sqrt{2} = 25 V$$

$$\varphi = -\tan^{-1} \frac{X_C}{R} = -\tan^{-1} \frac{4}{3} = -53^\circ$$

$$\varphi = \theta_V - \theta_I \rightarrow -53^\circ = \theta_V - 6^\circ \rightarrow \theta_V = 7^\circ$$

### گام ۳) تشکیل معادله ولتاژ منبع

$$V(t) = 25 \sin(2500t + 7^\circ)$$

(ب)

هدف : تشکیل معادله ولتاژ دو سر هر المان جریانی که هریک از المان‌ها عبور می‌کند با جریان کل مدار برابر است (مدار سری)  
گام ۱) تعیین جریان‌های ماکریم برای هریک از المان‌ها

$$I_e = \frac{\phi}{\sqrt{2}} A$$

$$I_{R_m} = I_{e_m} = I_{c_m} = \frac{\phi}{\sqrt{2}} \times \sqrt{2} = 5 A$$

### گام ۳) محاسبه ولتاژ ماکریم برای مقاومت اهمی و مقاومت خازنی

$$V_{Rm} = R \cdot I_{Rm} = 3 \times 5 = 15 V$$

$$V_{Cm} = X_C \cdot I_{Cm} = 4 \times 5 = 20 V$$

### گام ۳) تشکیل معادلات ولتاژ برای مقاومت اهمی و مقاومت خازنی

$$V_{Rm}(t) = V_{Rm} \sin(2500t + \theta_I) = 15 \sin(2500t + 6^\circ)$$

$$V_{Cm}(t) = V_{Cm} \sin(2500t + \theta_I - 90^\circ) = 20 \sin(2500t - 30^\circ)$$

(پ)

هدف: رسم دیاگرام برداری ولتاژها و جریان مدار

گام ۱) تعیین مقادیر مؤثر برای تمامی ولتاژها و جریان‌ها و محاسبه زاویه بردار جریان‌ها و ولتاژها

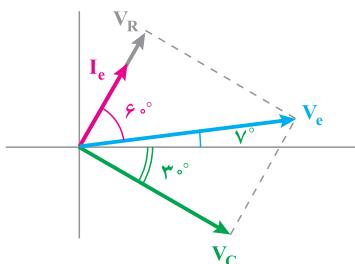
$$V_C = \frac{2^\circ}{\sqrt{2}} = 14 / 14V, \theta_{V_C} = 30^\circ$$

$$V_R = \frac{15}{\sqrt{2}} = 10 / 6V, \theta_{V_R} = 6^\circ$$

$$I_e = \frac{5}{\sqrt{2}} = 3 / 5V, \theta_I = 6^\circ$$

گام ۲) رسم دیاگرام برداری (شکل ۴-۱۶)

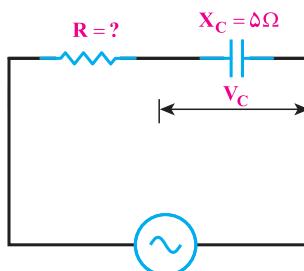
جریان نسبت به ولتاژ پیش فاز است. این مقدار اختلاف فاز برابر  $-6^\circ - 6^\circ = -12^\circ$  است.



شکل ۴-۱۶

#### ۴-۲-۴- حل تمرین شماره ۴ صفحه ۱۱۳ کتاب درسی (شکل ۴-۱۷)

هدف: محاسبه مقاومت مدار سری با توجه به اختلاف فاز موجود معادله ولتاژ دو سر مقاومت خازنی.



شکل ۴-۱۷

گام ۱) تنها با توجه به اختلاف فاز  $\varphi$  و رابطه آن می‌توان به صورت زیر R را محاسبه کرد.

$$\tan \varphi = \frac{X_C}{R} \rightarrow R = \frac{X_C}{\tan \varphi}$$

$$R = \frac{X_C}{\tan \varphi} = \frac{5}{\tan 6^\circ} = \frac{5}{\sqrt{3}} = 2.88 \Omega$$

### ۴-۳- مدار R-C موازی

خازن حقیقی عملاً با یک C-R موازی معادل می‌گردد که مقاومت موازی، مقاومت نشی خازن نامیده می‌شود. جریانی از دو صفحه جوشن و دی الکتریک بین آنها عبور می‌کند، این جریان در حالت ایده‌آل صفر در نظر گرفته می‌شود. ولی در خازن واقعی به مرور زمان باعث تخلیه کامل خازن و دشارژ آن می‌گردد.



شیوه خازن (اصطلاحی متین) به طرف بالارهی منفی خازن (اصطلاحی متین)، مدارشان را کامل می‌کند و خازن تغییر می‌شود. مدار الکتریکی C-R موازی مطابق شکل ۴-۴ است. ولتاژ هر دو غصیر C و R با هم بگشای و برای ولتاژ منع است. جریان کل مدار از در جریان غیرهمسان پا (جهنم) در عای (خوارشی) تشکیل می‌شود. جریان پا با ولتاژ منع همراه و جریان پا از ولتاژ منع ۹۰ درجه پیش‌هزار است. برای مطالعه مدار R-C، مواری و تحلیل آن، دیگر ام برداری هرینها را مطابق شکل ۷-۹ رسم می‌کند و محاسبه‌های لازم را انجام می‌دهد. جون ولتاژ هر دو غصیر C و R بگشای است. در رسم دیگرها و متنظر سارگی محاسبات، ولتاژ را مبتدا فرار می‌دهد.

**شکل ۴-۴- مطالعه ای اسکله مدار C-R موازی با استفاده از شکل‌های ۶-۴ و ۷-۹ می‌توان نوشت:**

$$I_R = \frac{V_E}{R} \quad (۴-۱۷)$$

$$I_C = \frac{V_E}{X_C}, \quad I_R = \frac{V_E}{Z} \quad (۴-۱۸)$$

نتیجه‌ی جمع دو ولتاژ  $\tilde{I}_R$  و  $\tilde{I}_C$  جریان  $\tilde{I}$  است

$$\tilde{I} = \tilde{I}_R + \tilde{I}_C$$

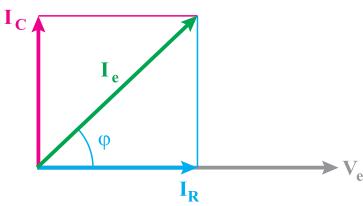
با توجه به ملت D'Alembert مرا اطمین داشت :

$$(\tilde{I}^2)^2 = (\tilde{I}_R^2) + (\tilde{I}_C^2)$$

در این حالت (حالت R-C موازی) مانند R-L موازی مبنا ولتاژ خازن و مقاومت بوده و جریان‌ها جمع برداری شده، جریان کل مدار حاصل می‌شود (شکل ۴-۱۸).

$$\vec{I}_e = \vec{I}_R + \vec{I}_C$$

در ضمن جریان مقاومت و ولتاژ منبع با هم‌دیگر هم فاز هستند.



شکل ۴-۱۸

۴-۱۸

امپدانس مدار (Z) و ضریب توان همانند حالت موازی R-L به دست می‌آید. با این تفاوت که به

$$X_C = \frac{1}{C\omega} \text{ استفاده می‌شود.}$$

**مثال ۱:**

$$\cos \phi = \frac{I_R}{I_e} = \frac{V}{Z}$$

(۴-۲۳)

وای تعنی  $\cos \phi = \frac{V}{Z}$ . از حالت R-L می‌توان نوشت :

$$\cos \phi = \frac{R}{Z} = \frac{I_R}{I_e} = \frac{V}{V+X_C}$$

$$\cos \phi = \frac{R}{R+X_C}$$

(۴-۲۴)

**مثال ۲:** می‌دانید که ارزی زیرین است از حالت R-L می‌توان نوشت :

در یک خازن به ظرفیت C و ولتاژ دروس آن از رلهای (V) است. بسته می‌آید ماتریس ارزی زیرین توسط ولتاژ ماتریس به اینجا می‌نویسند. باید این ماتریس  $W = \frac{1}{\omega} CV_0$  باشد. ارزی زیرین مذکور در خازن خواهد بود. ارزی مضری در مجموع است که از سیکل از رلهای ارزی زیرین خود است. ارزی مضری در یک سیکل  $W = PTT = I_e^2 R = \frac{V^2}{R}$  است. می‌دانند. باید محاسبه ضریب نسبت می‌توان نوشت :

ماتریس ارزی زیرین در خازن :
$Q = \frac{V}{R}$

(۴-۲۵)

**مثال ۳:** با توجه به روش محاسبه توان‌ها در مدارهای R-C می‌توان نوشت :

پ. توان مولتیپلیکاتور زیر نویشه می‌نمود :

$$P_e = I_e^2 R = \frac{V^2}{R} = V I_e \cos \phi$$

(۴-۲۶)

### (۴-۳-ب)

ضریب کیفیت در حالت R-C موازی :

$$Q = \tan \phi = \frac{R}{X_C} = \frac{R}{\frac{1}{C\omega}} = RC\omega$$

ماکریم انرژی ذخیره شده در خازن و انرژی مصرفی در مقاومت خواهد بود و ضریب کیفیت برابر است با :

$$Q = \frac{\text{ماکریم انرژی ذخیره شده در خازن}}{\text{انرژی مصرفی در یک سیکل}} = RC\omega$$

### (۴-۳-ج) توان ها

برای محاسبه توان ها نیز بهتر است به دلیل برابر بودن ولتاژها از روابط زیر استفاده کنیم :

$$P_e = \frac{V_e^2}{R} \quad (\text{W})$$

$$P_d = -\frac{V_e^2}{X_c} \quad (\text{VAR})$$

$$P_s = \sqrt{P_e^2 + P_d^2} = V_e I_e$$

### (۴-۳-۱) حل تمرین ۱۱۵ صفحه ۱۱۵ کتاب درسی (شکل ۱۹)

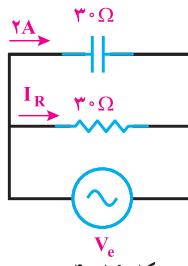
مدار روی رو را در نظر بگیرید (شکل ۱۹-۴).

(الف)

هدف : اندازه ولتاژ و جریان منبع

گام ۱) با توجه به مقدار جریان  $I_e$  می توان  $X_c$  را بیابیم.

$$V_e = V_R = V_C = I_e \cdot X_c = 2 \times 3 = 6 \text{ V}$$



شکل ۱۹

گام ۱۳)  $I_R$  به صورت زیر قابل محاسبه است.

$$I_R = \frac{V_R}{R} = \frac{6}{3} = 2 \text{ A}$$

گام ۱۴) جریان منبع برابر جمع برداری جریان  $I_C$  و  $I_R$  می باشد.

$$\vec{I}_e = \vec{I}_R + \vec{I}_C$$

$$I_e = \sqrt{I_R^2 + I_C^2} = \sqrt{2^2 + 2^2} = 2\sqrt{2} \text{ A}$$

(ب)

هدف : محاسبه توان های مصرفی و رسم مثلث توان

گام ۱۵) محاسبه امپدانس کل مدار

$$Z = \frac{R \cdot X_C}{\sqrt{R^2 + X_C^2}} = \frac{3 \times 3}{\sqrt{3^2 + 3^2}} = \frac{3}{\sqrt{2}} \Omega$$

گام ۱۶) تعیین مقادیر  $\cos\theta$  و  $\sin\theta$

$$\cos\varphi = \frac{Z}{R} = \frac{\frac{3}{\sqrt{2}}}{3} = \frac{\sqrt{2}}{2}, \sin\varphi = -\frac{Z}{X_C} = -\frac{\frac{3}{\sqrt{2}}}{3} = -\frac{\sqrt{2}}{2}$$

گام ۱۷) محاسبه توان های مصرفی

$$P_e = V_e \cdot I_e \cos\varphi = I_e^2 \cdot R = \frac{V_e^2}{R} = 6^2 \times 2\sqrt{2} \times \frac{\sqrt{2}}{2} = 12^2 \text{ W}$$

$$P_d = V_e \cdot I_e \sin\varphi = -I_e^2 \cdot X_C = -\frac{V_e^2}{X_C} = 6^2 \times 2\sqrt{2} \times \left(-\frac{\sqrt{2}}{2}\right) = -12^2 \text{ V.A.R}$$

$$P_s = V_e \cdot I_e = \sqrt{P_e^2 + P_d^2} = \sqrt{(12^2)^2 + (-12^2)^2} = 12\sqrt{2} = 169 / \sqrt{2} \text{ V.V.A}$$

گام ۱۸) رسم مثلث توان

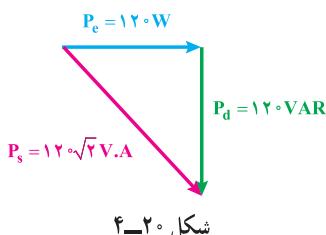
مطابق با (شکل ۴-۲) خواهد بود.

(پ)

هدف : رسم دیاگرام برداری  $\bar{V}$  و  $\bar{I}$

گام ۱۹) محاسبه  $\theta_V$

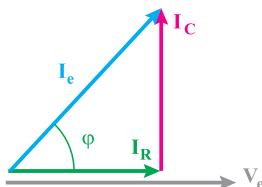
ولتاژ مبنای می باشد، بنابراین  $\theta_V = 0^\circ$



$$\varphi = -\tan^{-1}\left(\frac{I_C}{I_R}\right) = -45^\circ, \quad \varphi = \theta_V - \theta_I \rightarrow \theta_I = 45^\circ$$

### گام ۲) رسم دیاگرام برداری

جريان  $I_R$  با ولتاژ منبع هم فاز و جريان  $I_C$  از ولتاژ منبع  $90^\circ$  پیش فاز است (شکل ۴-۲۱).



شکل ۴-۲۱

### ۳-۴-۳-۲- حل تمرین شماره ۱۲ صفحه ۱۱۵ کتاب درسی

$$\begin{cases} V(t) = 20 \sin 100\pi t \\ I(t) = 1 \sin(100\pi t + \frac{\pi}{4}) \end{cases} \quad \text{یک مدار R-C موازی}$$

هدف : طبق معادلات زمانی موجود برای ولتاژ جريان مقادیر  $R$  و  $C$  را محاسبه کنید.

گام ۱) با توجه به معادلات زمانی جريان، ولتاژ  $\varphi$  و  $Z$  را محاسبه می کنیم.

همان طور که قبلاً اشاره شد با داشتن معادلات زمانی ولتاژ و جريان کل مدار  $\varphi$  و  $Z$  قابل محاسبه هستند.

$$\varphi = \theta_V - \theta_I = -45^\circ = -45^\circ$$

$$Z = \frac{V_m}{I_m} = \frac{20}{1} = 20 \Omega$$

گام ۲) با استفاده از روابط  $\sin \varphi$  و  $\cos \varphi$  و  $R$  و  $C$  به صورت زیر محاسبه می شود :

$$\begin{cases} \cos \varphi = \frac{Z}{R} \\ \sin \varphi = -\frac{Z}{X_C} \end{cases} \rightarrow \begin{cases} \frac{\sqrt{2}}{2} = \frac{20}{R} \\ -\frac{\sqrt{2}}{2} = -\frac{20}{X_C} \end{cases} \rightarrow \begin{cases} R = \frac{40}{\sqrt{2}} \Omega \\ X_C = \frac{40}{\sqrt{2}} \Omega \end{cases}$$

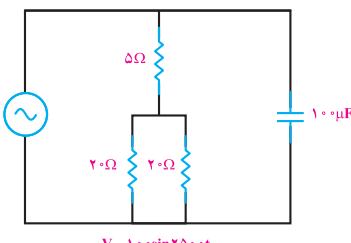
$$X_C = \frac{1}{C\omega} \rightarrow \frac{40}{\sqrt{2}} = \frac{1}{C \times 1000} \rightarrow C = \frac{\sqrt{2}}{40 \times 1000} = 0.025 \mu F$$

### ۳-۴-۳-۲- حل تمرین ۱۶ صفحه ۱۱۶ کتاب درسی (شکل ۴-۲۲)

(الف)

هدف : محاسبه امپدانس کل مدار

## گام ۱) ساده‌سازی مدار (تعیین مقاومت معادل شاخه وسط)



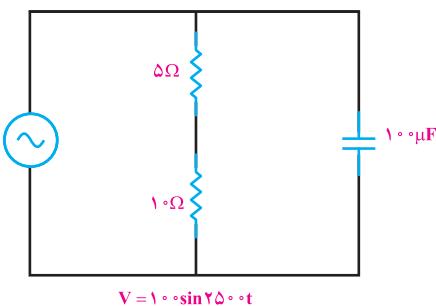
$$V = 100 \sin 200t$$

شکل ۴-۲۲

در این مرحله با توجه به شکل های ۴-۲۳ و ۴-۲۴ به صورت های نشان داده شده ساده می شود.

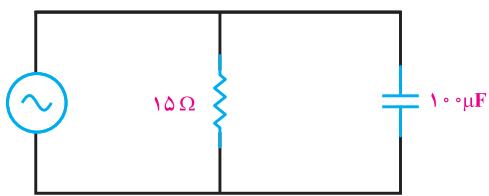
$$X_C = \frac{1}{C\omega} = \frac{1}{100 \times 10^{-6} \times 500} = \frac{100}{5} \rightarrow X_C = 20 \Omega$$

$$(20 \parallel 20) = 10 \Omega$$



$$V = 100 \sin 200t$$

شکل ۴-۲۳



$$V = 100 \sin 200t$$

شکل ۴-۲۴

## گام ۲) امپدانس کل مدار طبق رابطه زیر قابل محاسبه است.

در این رابطه باید مدار به صورت یک مقاومت و یک خازن و منبع ولتاژ، به صورت موازی قرار گرفته باشند.

$$Z = \frac{R \cdot X_C}{\sqrt{R^2 + X_C^2}} = \frac{20 \times 10}{\sqrt{20^2 + 10^2}} = 12 \Omega$$

## یادآوری

می توانیم مقدار امپدانس Z را از رابطه دیگری نیز به دست آوریم که در مدارات R-L-C موازی مناسب است :

$$Z = \frac{V_e}{I_e} = \frac{V_e}{\sqrt{I_R^2 + I_C^2}}$$

(ب)

برای محاسبه ضریب قدرت کل شبکه از رابطه زیر استفاده می‌شود.

$$\cos \varphi = \frac{Z}{R} = \frac{12}{15} = 0.8$$

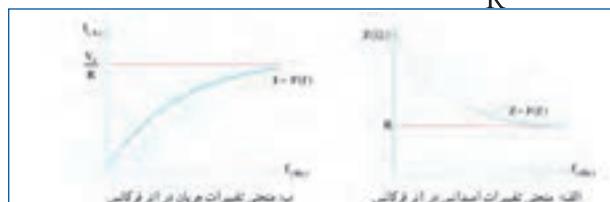
#### ۴-۴- تأثیر فرکانس بر مدار R-C سری و موازی

##### (الف) حالت سری

در این اتصال در فرکانس صفر ( $f = 0$ ) یا جریان مستقیم خازن مدار باز بوده در نتیجه  $Z = \infty$  و جریان مدار برابر صفر خواهد بود ولی در فرکانس‌های بالا و بی‌نهایت به دلیل اینکه راکتانس خازنی

صفراست ( $X_C = \frac{1}{C\omega} = 0$ ) و خازن حالت اتصال کوتاه دارد، مقدار امپدانس برابر  $Z = R$  خواهد

بود و مقدار جریان از رابطه  $I = \frac{V_c}{R}$  به دست می‌آید.



نمکل ۴-۱-۲- تأثیر فرکانس بر مقاومت R-C

**کل-۱-۳- تأثیر فرکانس بر مدار R-C موازی** در یک مدار R-C موازی فرض می‌کنیم فرکانس معنی تغییر در زانه‌ی بات تغییر نکند و در این تغییرات مقاومت خاصیت R و C باشد. اگر فرکانس مدار صفر باشد، علاوه‌ی شانه‌ی موازی مجموعه به غیر را در اثر شارژ در حالت ذاتی باز می‌کند و جریان  $I = 0$  می‌شود. در این حالت، جریان مدار برابر جریان  $I_0$  خواهد بود و این مقدار  $I_0$  می‌شود. اگر فرکانس  $f = \infty$  شود، تداخلی خازنی اتصال کوتاه می‌کند و جریان  $I_0$  بی‌نهایت می‌شود. در این حالت، جریان مدار  $I = 0$  خواهد بود؛ مختصات تغیرات جریان و اندامس بر R-C موازی نسبت به تغییرات فرکانس مطابق نمکل ۴-۱-۳- از طریق تطبیقی رسم می‌شود.

$I_{0m}$	$\infty$	$=$
$Z_{0m}$	$R$	$=$
$I_{0m}$	$\frac{V_c}{R}$	$=$



## ب) حالت موازی

در این حالت در فرکانس صفر (جریان مستقیم) بدلیل مدار باز بودن خازن مقدار امپدانس برابر

$$R \text{ بوده و جریان از رابطه } I = \frac{V_c}{R} \text{ به دست می‌آید.}$$

ولی در فرکانس‌های بالاتر و بی‌نهایت مقدار راکانس  $X_c$  برابر صفر و مدار به حالت اتصال کوتاه خواهد رفت بنابراین جریان مدار در فرکانس بی‌نهایت، بی‌نهایت خواهد شد.

## ۴-۵- تبدیل مدارات R-C سری به مدار موازی و بر عکس

تبدیل این مدارات از حالت سری به موازی با رعایت  $X_c$  به جای  $X_L$ ، دقیقاً شبیه تبدیل R-L به موازی و بر عکس می‌باشد.

**۴-۵- تبدیل مدار R-C سری به مدار R-C موازی و بر عکس**

مدار R-C موازی را در نظر بگیرید. می‌خواهیم مدار سری آن را به دست آوریم. در مدار معادل باشد  $Z_p$  و  $\varphi_p$  و  $Z_s$  و  $\varphi_s$ . مدار قبل از تبدیل بگذارید.

$$Z_p = \frac{R_p \cdot X_{C_p}}{\sqrt{R_p^2 + X_{C_p}^2}}$$

$$\cos \varphi_p = \frac{Z_p}{R_p}$$

$$R_p = \frac{Z_p^2}{X_{C_p}}$$

$$X_{C_p} = \frac{Z_p^2}{X_{C_p}}$$

در تبدیل سری به موازی خواهیم داشت:

$$Z_s = \sqrt{R_s^2 + X_{C_s}^2}$$

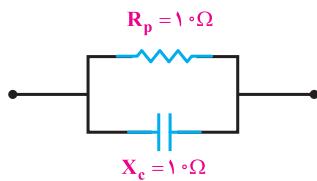
$$\cos \varphi_s = \frac{R_s}{Z_s}$$

$$R_s = \frac{Z_s^2}{R_s}$$

$$X_{C_s} = \frac{Z_s^2}{X_{C_s}}$$

۱۳۸

### ۴-۵-۱- حل تمرین شماره ۱۰ صفحه ۱۱۵ کتاب درسی در شکل ۲۵



شکل ۲۵

هدف: تبدیل مدار R-C موازی به یک مدار R-C سری

گام ۱) محاسبه امپدانس کل مدار و  $\cos\theta$  و  $\sin\theta$

$$Z_p = \frac{R_p \cdot X_{C_p}}{\sqrt{R^2 + X_{C_p}^2}} = \frac{1 \times 1}{\sqrt{1^2 + 1^2}} = 5\sqrt{2} \Omega$$

$$\cos\varphi_p = \frac{Z_p}{R_p} = \frac{5\sqrt{2}}{1} = \frac{\sqrt{2}}{2} = \sin\varphi$$

**تذکر:** از برابر بودن  $R$  و  $X_C$  می‌توانستیم مقدار زاویه  $\varphi = 45^\circ$  را پیش‌بینی کنیم.

گام ۲) با در نظر گرفتن روابط مقاومت اهمی سری و مقاومت خازنی سری مدار به صورت زیر

قابل محاسبه می‌باشد.

$$R_s = Z \cos\varphi = 5\sqrt{2} \times \frac{\sqrt{2}}{2} = 5 \Omega$$

$$X_{C_s} = Z \sin\varphi = 5\sqrt{2} \times \frac{\sqrt{2}}{2} = 5 \Omega$$

$$\left\{ \begin{array}{l} R_s = \frac{Z_p}{R_p} = \frac{(5\sqrt{2})^2}{1} = 5 \Omega \\ X_{C_s} = \frac{Z_p}{X_{C_p}} = \frac{(5\sqrt{2})^2}{1} = 5 \Omega \end{array} \right. \text{ یا از رابطه}$$