

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 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.

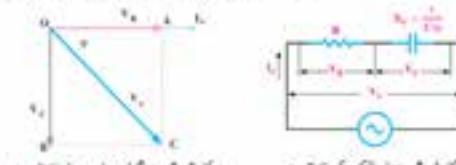
نم کند از طرف دیگر، خارج اینهاست املاً و موجو خاره؛ زیرا هر خارج مخفی خلاصه، بر اینکه اخراجی یک مشارکت نشود، از همین علت است. هر خارج مخفی را میتوان بصورت یک مشارکت اعماقی و یک راکنکس خارجی ادعا کرد. با وجود اینکه مشارکت خارجی با موزاییک مصلحت کوچه و مسیس مدار آنرا تحلیل نمود، در این اصل، رفاقت مدارهای آنکه مسیری و موادی در جهیل مشارکت در حالت پایدار آنهاه کاراند و رسی مخواهد کرد؛ زیرا حاکمیتی که این مدارها از محدودیتی بعثت می‌نماید انسان را باعث نگیرد در مدارهای اکثری ممکن هست که المثل مدار در مطلق بخوبات هر چیز و ولتاور شنیده است که با انتساب زمان ازین مجموعه.

۹- مدارک- سری

$$j = I_m \sin \omega t \quad (8-1)$$

$$v_p = I_{\text{out}} R_{\text{series}} \quad \text{مثلاً في المريض} \quad (8-7)$$

$$v_C = \Gamma_{\infty} \cdot X_0 \sin(\alpha \pi (-\delta)^{-1}) - \sqrt{1 - \rho^2} \cdot \frac{\beta}{\gamma} \sinh^{-1} \frac{\beta}{\gamma} \delta^{-1}, \quad [8.17]$$

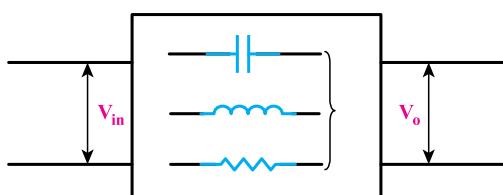


ANSWERING QUESTIONS

卷之三

۱۴ - فیلترها

یکی از کاربردهای مدارهای RC، RL، و مدارهای RLC و LC استفاده آنها به عنوان فیلتر است، فیلترها مدارهای الکتریکی یا الکترونیکی هستند که اجازه عبور بخشی از فرکانس‌ها را از یک مدار به مدار دیگر می‌دهند و بخش دیگر را عبور نمی‌دهند و دامنه فرکانس عبوری را محدود می‌کنند. این فیلترها، فیلترهای غیرفعال نامیده می‌شوند (شکل ۱-۴)، در مقابل این فیلترها، فیلترهای فعال نیز هستند که تو سیط مدارهای الکترونیکی، تقویت می‌شوند.



۴-۱

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

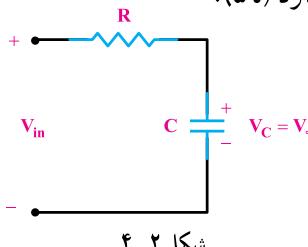
ب) فیلتر بالا گذر

ج) فیلتر میان گذر (فیلتر عبور باند)

د) فیلتر میان نگذر (فیلتر حذف باند)

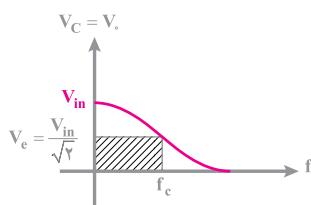
الف) برای آشنایی بیشتر با کاربردهای مدارهای RL و RC به بررسی این فیلتر می‌پردازیم. مثلاً مدار سری RC یا RL در فیلتر پایین گذر به صورت زیر کاربرد دارد، این فیلتر از فرکانسی به پایین را عبور می‌دهد (فرکانس‌های خیلی کم تا فرکانس قطع).

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



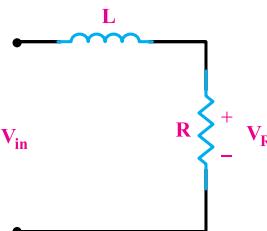
شکل ۴-۲

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.



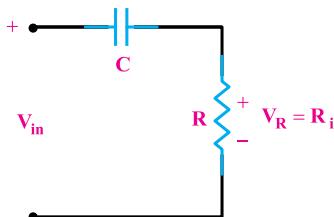
شکل ۴-۳

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

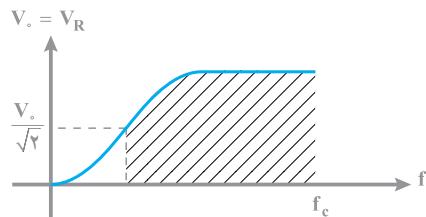


شکل ۴-۴

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 $V_R = V_{in}$ و به دنبال آن مقدار V_R ، پس مقدار V_R و قطبی 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.

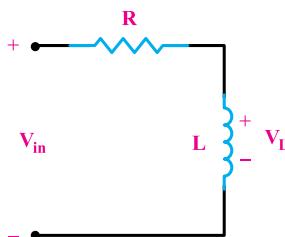


شکل ۴-۵



شکل ۶-۶

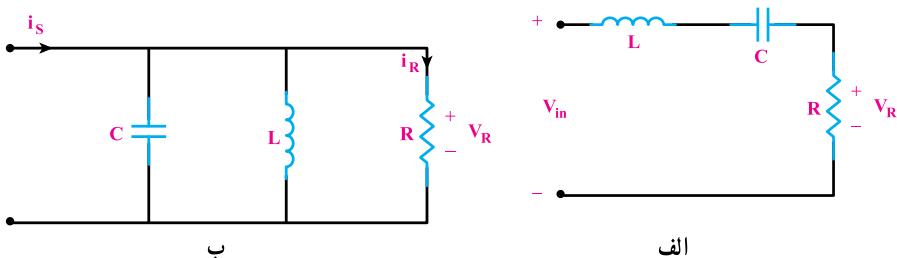
مشابه همین تحلیل در مدار RL نیز صدق می‌کند با این فرض که ولتاژ خروجی از دو سر سلف گرفته شود (شکل ۴-۷).



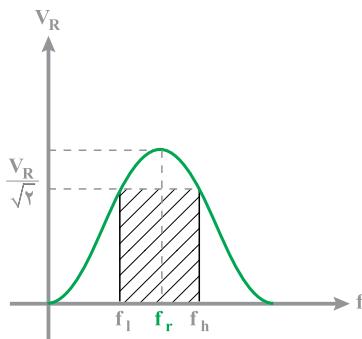
شکل ۴-۷

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 القابی فرکانسی) است (شکل ۴-۸ الف و ب). منحنی فرکانس این فیلتر در شکل ۴-۹ دیده می‌شود.

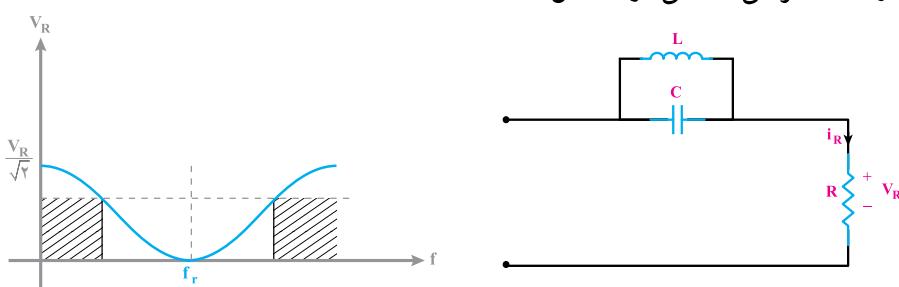


شکل ۴-۸



شکل ۴-۹

د) آخرین 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 الکترونیکی دیده می‌شود (شکل ۴-۱۱).

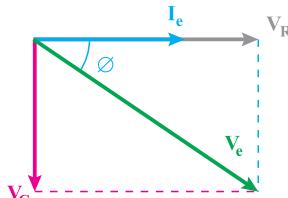


شکل ۴-۱۰

شکل ۴-۱۱

۴-۲- مدار R-C سری

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 ۱۵-۴).



۱۵-شکل

روابط امپدانس و ضریب توان دقیقاً شبیه L - R سری است با این تفاوت که به جای $X_L = L\omega$

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

$$\cos \theta = \frac{\mathbf{v} \cdot \mathbf{c}}{|\mathbf{v}|} = \frac{\mathbf{v}_x c_x + \mathbf{v}_y c_y}{\sqrt{v_x^2 + v_y^2}}$$

^{۱۰} معاشران از این نظر مدار ۸۰ درجه را می‌دانند.

$$P_1 = \text{ReLU}_1 \quad (9-15)$$

$$R = 2.0 \times 10^{-3}$$

$\mathbf{z} = \frac{\mathbf{v}_1}{\| \mathbf{v}_1 \|}$ $\mathbf{z} = \frac{1}{\sqrt{2}}(\mathbf{e}_1 + i\mathbf{e}_2)$

۱۱-۴-زدن موزام به مجموعت را ابطالی ۱۱-۶-ظاهر می شود

$$P_n = Z_{\text{Oscill}} \times I_n$$

$$P_s = \frac{A}{L_s} \cos(\theta) \times I_s$$

$$P_s = V_s I_s \cos\phi \quad (9-17)$$

وای محاسبه‌ی نوان خیر مذکور می‌خوان نویست:

$$F_j = -\vec{t}_j^T \mathbf{X}_C \quad (3.15) \quad (3.15)$$

نیز راتھی ۱۰-۹ ملاری Z و C زیاد راتھی ۱۲-۹ جایگزین می کند

$$X_C = Z \sin \phi \quad , \quad Z = \frac{V_0}{1 - \epsilon} \quad ; \quad \sin \phi = \frac{X_C}{Z}$$

$$R = \int_0^T X_t \sin(\omega t) d\langle X \rangle_t$$

卷之三

$$P_s = \nabla \cdot \mathbf{L}_s \sin \theta$$

در مدارهای $\ell = 18$ جریان مستقیم است؛ بنابراین درجه آن $\ell = 18$ را با علامت مطلق خواهد داشت.

جذب

$$P_x = -V_x J_0 \cos \Psi$$

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

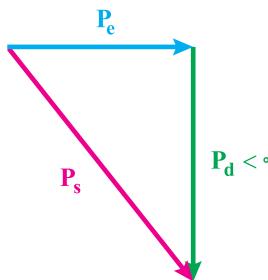
توان اکتیو همیشه مربوط به مقاومت می‌باشد و ضریب توان اکتیو را شامل می‌گردد.

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

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 ۴-۱۶)

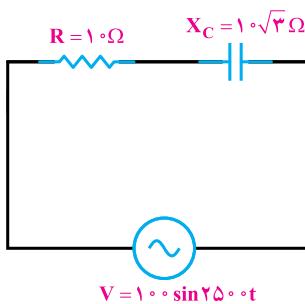
(الف)

هدف : محاسبه معادله جریان منبع

باید I_m و θ_I محاسبه شود

گام ۱) محاسبه امپدانس کل مدار

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



$$V = 10 \sin 250t$$

شکل ۴-۱۶

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

$$V_e = \frac{V_m}{\sqrt{2}} = \frac{100}{\sqrt{2}} = 70 \text{ V} , \quad I_e = \frac{V_e}{Z} = \frac{70}{20} = 3.5 \text{ A}$$

$$I_m = \sqrt{2} I_e = 3.5 \sqrt{2} \text{ A} = 5 \text{ A}$$

گام ۴) با توجه به مقدار مقاومت خازنی و مقاومت اهمی اختلاف فاز (φ) 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 $\theta_v = \theta$ می باشد.

$$\varphi = \theta_v - \theta_I \rightarrow -60^\circ = -\theta_I \rightarrow \theta_I = 60^\circ$$

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

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

$$V_{R_m} = R \cdot I_{R_m} = 10 \times 3.5 / \sqrt{2} = 35\sqrt{2} \text{ V}$$

گام ۲) نوشتن معادله ولتاژ دو سر مقاومت اهمی

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

$$V_{R_m}(t) = V_{R_m} \sin(250t + \theta_I) \rightarrow V_{R_m}(t) = 5 \sin(250t + 60^\circ)$$

گام ۳) محاسبه ولتاژ دو سر مقاومت خازنی

$$V_{C_m} = X_C \cdot I_{C_m} = 10 \sqrt{3} \times 3.5 / \sqrt{2} = 35\sqrt{6} \text{ V}$$

گام ۴) نوشتن معادله ولتاژ دو سر مقاومت خازنی

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

$$V_{C_m}(t) = V_{C_m} \sin(250t + \theta_I - 90^\circ) = 5 \sqrt{3} \sin(250t - 30^\circ) \text{ V}$$

(پ)

هدف : محاسبه توان‌های مدار مثلث توان

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

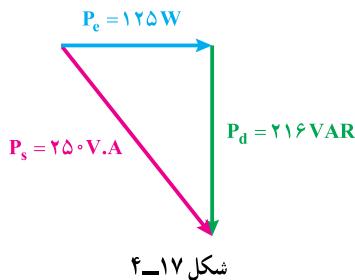
$$\cos \varphi = \frac{1}{\sqrt{2}}, \sin \varphi = -\frac{\sqrt{3}}{\sqrt{2}}$$

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

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

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

گام ۲) مثلث توان به صورت زیر رسم می شود. (شکل ۴-۱۷)

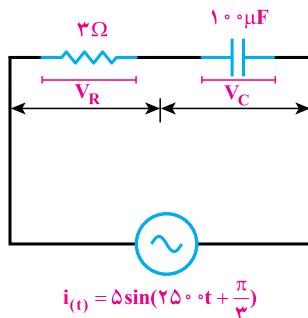


شکل ۴-۱۷

۴-۲-۲- حل تمرین شماره ۲ صفحه ۱۱۳ کتاب درسی (شکل ۴-۱۸)

(الف)

هدف : محاسبه معادله ولتاژ منبع



شکل ۴-۱۸

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 θ_I داده شده در معادله جریان کل مدار θ_V را می‌یابیم.

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

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

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

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

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 المان‌های 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 ۲) 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

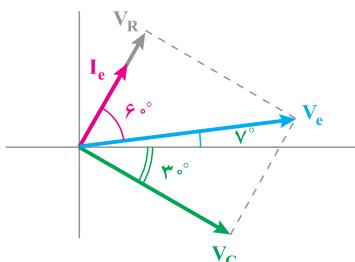
$$V_C = \frac{2^\circ}{\sqrt{2}} = 14 / 14V, \theta_{V_C} = 30^\circ$$

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

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

گام ۲) رسم دیاگرام برداری (شکل ۴-۱۹)

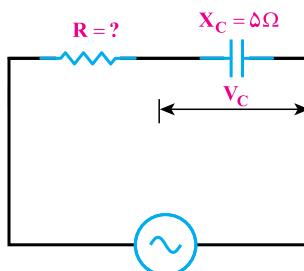
جریان نسبت به ولتاژ پیش فاز است. این مقدار اختلاف فاز برابر $-6^\circ - 6^\circ = -12^\circ$ است.



شکل ۴-۱۹

۴-۲-۳- حل تمرین شماره ۴ صفحه ۱۱۳ کتاب درسی (شکل ۴-۲۰)

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



شکل ۴-۲۰

گام ۱) تنها با توجه به اختلاف فاز φ 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.

شکل ۴-۲- مدار الکتریکی ۴-۲- خازنی

شکل ۴-۳- مدار الکتریکی ۴-۳- خازنی

شکل ۴-۴- مدار الکتریکی ۴-۴- خازنی

شکل ۴-۱- مدار خازنی (اصطلاحی نسبت به طرف بالای رهی سفیر خازن (اصطلاحی نسبت به مدار) مدارش را کامل می‌کند و خازن تغییر نمی‌شود. مدار الکتریکی ۴-۱- خازنی مطابق شکل ۴-۱ است. ولیاز هر دو تنفس است و با هم بکسان و برابر و لذلذ منع است. جریان از مردم جریان غیرهم‌دبار (العنی) درخواست (خازنی) نشکل ۴-۲ است. جریان پو (باولاز) منع هم‌دبار و جریان خواست و لذلذ منع ۹۰ درجه پیش‌پیاز است. برای مطالعه مدار R-C خازنی و تحلیل آن، دنبالگر از میردادی خازن‌ها را مطابق شکل ۴-۳- خازنی و سوسن کند و محاسبه‌های لازم را انجام می‌دهند. جون ولذلذ تنفس C و R یکسان است در رسماً اگر تمثیل سارگی محاسبات، ولذلذ را می‌فرار می‌دهند.

۴-۳-۱- مطالعه اندیشه مدار R-C خازنی استفاده از شکل‌های ۴-۴ و ۴-۵ می‌توان نوشت:

$$I_R = \frac{V}{R} \quad (۴-۱۷)$$

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

نتجه‌ی جمع مردمی I_R و I_C جریان \vec{I} است

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

با توجه به منتظر GAC خواهی داشت :

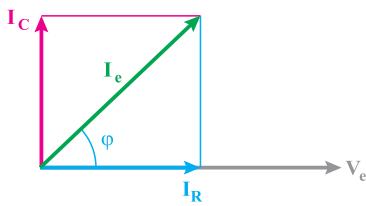
$$GAC^T = GKA^T + KCA^T$$

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 ۴-۲۱).

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

در ضمن جریان مقاومت و ولتاژ منبع با هم‌دیگر

هم فاز هستند.



شکل ۴-۲۱

در ضمن جریان مقاومت و ولتاژ منبع با هم‌دیگر

هم فاز هستند.

۴-۳-الف)

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

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

۴-۳-الف) مفهومی ضریب کلیفت مدار R-C موازی می‌دانند که ارزی دارندند
در یک مداری به طبقت ۳-۷ ولتاژ منبع آن (V) از زیرخطی $W = \frac{1}{2} CV^2$ بدست می‌آید. ماتریس
ارزی از خروجند نویسط ولتاژ منبع به Δ (جانب می‌تواند) $W_{11} = \frac{1}{2} CV^2$ می‌شود.
از این انتخاب نتیج در مدار خواهد بود. ارزی معکوفی در مذکور است این در یک سیکل از زیرخطی
 $W = P \cdot T = \frac{1}{2} V \cdot \frac{78}{55} = \frac{39}{55} V^2$ می‌شود. با جریان خوار مدار است این در یک سیکل از زیرخطی
جای $X_C = \frac{1}{C\omega}$ می‌شود. مفهوم ارزی دارندند می‌توان نوشت ا

(۴-۴۶)

۴-۳-الف) مفهوم ارزی دارندند می‌توان نوشت $Q = R C \omega$

(۴-۴۷)

۴-۳-الف) ارزی دارندند می‌توان نوشت $P_s = I_s^2 R = \frac{V^2}{R} = V I_s \cos \phi$

(۴-۴۸)

(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 ۱۱ صفحه ۱۱۵ کتاب درسی (شکل ۲۲-۲۲)

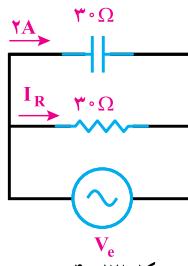
مدار روی رو را در نظر بگیرید (شکل ۲۲-۲۲).

(الف)

هدف : اندازه ولتاژ و جریان منبع

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

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



شکل ۲۲

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 $\sin\theta$

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

گام ۱۷) محاسبه توان های مصرفی

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

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

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

گام ۱۸) رسم مثلث توان

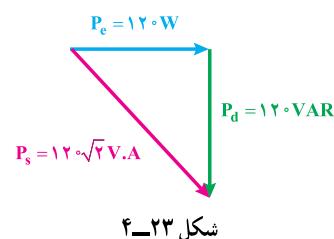
مطابق با (شکل ۴-۲۳) خواهد بود.

(پ)

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

گام ۱۹) محاسبه θ_V

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

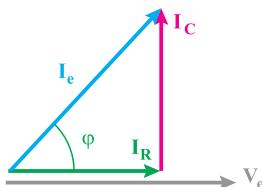


شکل ۴-۲۳

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

گام ۲) رسم دیاگرام برداری

جريان I_R با ولتاژ منبع هم فاز و جريان I_C از ولتاژ منبع 90° پیش فاز است (شكل ۴-۲۴).



شكل ۴-۲۴

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

$$\begin{cases} V(t) = 20 \sin 100\pi t \\ I(t) = 1 \sin(100\pi t + \frac{\pi}{4}) \end{cases}$$

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 φ و Z را محاسبه می کنیم.

همان طور که قبلاً اشاره شد با داشتن معادلات زمانی ولتاژ و جريان کل مدار φ 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 :

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

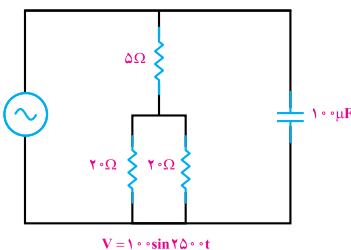
$$X_C = \frac{1}{C\omega} \rightarrow \frac{40}{\sqrt{2}} = \frac{1}{C \times 1000} \rightarrow C = \frac{\sqrt{2}}{40 \times 1000} = 0.025 \mu F$$

۳-۴-۳-۲- حل تمرین ۱۶ صفحه ۱۱۶ کتاب درسی (شكل ۴-۲۵)

(الف)

هدف : محاسبه امپدانس کل مدار

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



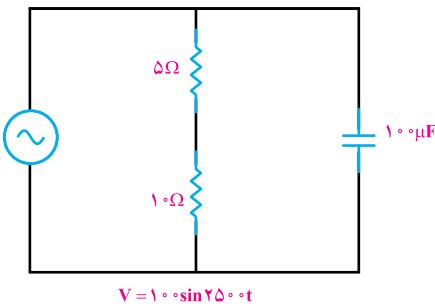
$$V = 100 \sin 200t$$

شکل ۴-۲۵

در این مرحله با توجه به شکل های ۴-۲۶ و ۴-۲۷ به صورت های نشان داده شده ساده می شود.

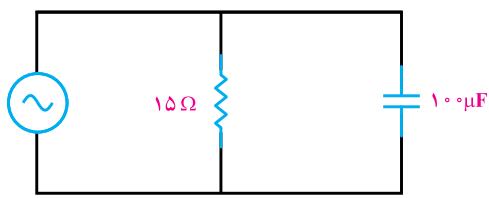
$$X_C = \frac{1}{C\omega} = \frac{1}{100 \times 10^{-6} \times 500} = \frac{100}{5} \rightarrow X_C = 20 \Omega$$

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



$$V = 100 \sin 200t$$

شکل ۴-۲۶



$$V = 100 \sin 200t$$

شکل ۴-۲۷

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.

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

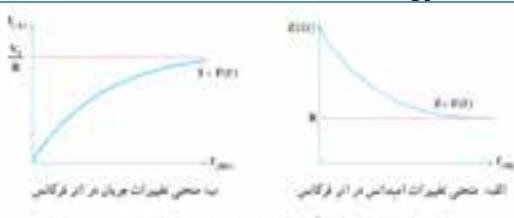
۴-۴- تأثیر فرکانس بر مدار R-C سری و موازی

(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

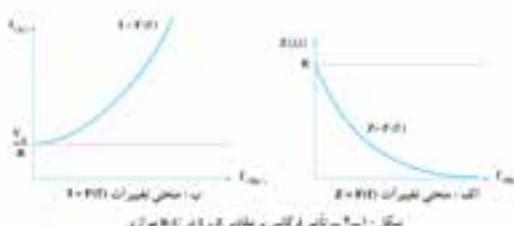
صفراست ($Z_c = \frac{1}{C\omega} = \infty$) و خازن حالت اتصال کوتاه دارد، مقدار امپدانس برابر $Z = R$ خواهد

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



من تأثیر فرکانس منع تغییر در راستای ثابت نمیر کند و در این تغییرات مدار خاص را R و C باید بگذرانند. اگر فرکانس مدار صفر باشد، خازن شما خواهد بود و بعده را در این شرایط در حالت را تغییر باز می‌کند و جریان $I = 0$ می‌شود. در این حالت، جریان مدار و از جریان پیش خواهد شد و امپدانس $Z = R$ می‌شود. اگر فرکانس $\omega = \infty$ شود، شاخه‌ی خارجی انسداد کوئنده می‌شود و جریان را بی‌نهایت می‌شود. در این حالت $Z = 0$ خواهد بود. منحنی تغییرات جریان و امپدانس در R-C خوازی تبیین به تغییرات فرکانس بطوری شکل ۴-۹-۲ از طریق نقطه‌ای رسم می‌شود:

$$\begin{array}{c|ccc} f_{(0)} & - & - \\ \hline Z_{(\infty)} & R & - \\ Z_{(0)} & \frac{1}{\omega C} & - \end{array}$$



ب) حالت موازی

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

R بوده و جریان از رابطه $I = \frac{V_c}{R}$ 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.

۵-۱- تبدیل مدار R-C سری به مدار R-C موازی و بر عکس

مدار R-C موازی را در نظر بگیرید. منظور این مدار سری از آن را به دست آورید. مدار سری مدار معادل پاره Z_p و $\cos\varphi_p$ و Z_p^* مدار فعل از نظری بگذراند.

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

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

$$R_p = \frac{Z_p^*}{R_p^*}$$

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

در تبدیل سری به موازی خواهیم داشت:

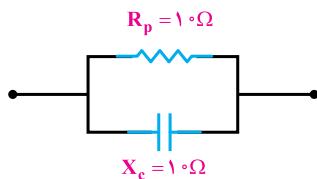
$$Z_p = \sqrt{R_p^* + X_{C_p}^*}$$

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

$$R_p = \frac{Z_p^*}{R_p^*}$$

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

۴-۵-۱- حل تمرین شماره ۱۰ صفحه ۱۱۵ کتاب درسی در شکل ۲۸



شکل ۲۸

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

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

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

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

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.

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

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

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