

متصل می شود. در این مدار درست قبل از اتصال کلید متفاوت است. توجه کنید که در مدارهای واقعی چنین وضعیتی پیش نمی آید، زیرا سیم های اتصال مقاومت دارند (هر چند بسیار کوچک) و این مقاومت باعث می شود مدار شکل ۱-۷ (ب) مدل واقعی تری از اتصال دو خازن به هم باشد. در مدار شکل ۱-۷ (ب) معادله (۱-۷) معتبر است.

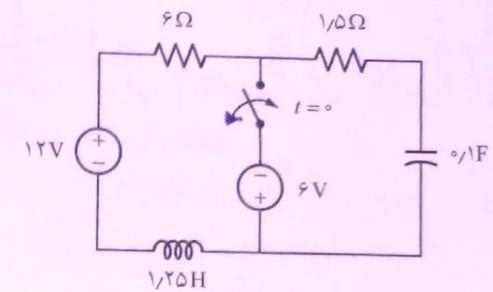
در فصل قبل دیدیم که معادلات حاکم بر مدارهای دارای عناصر ذخیره کننده ای انرژی معادلات دیفرانسیل هستند. برای یافتن جواب این معادلات باید مقدار اولیه کمیات مداری (و در بعضی موارد مقدار اولیه مشتق های آنها) را بدانیم. این فصل به یافتن این مقادیر اختصاص دارد. کاربرد این مقادیر در تحلیل مدار را در دو فصل بعد خواهیم دید.

یافتن مقادیر اولیه

دو اصل پایه در یافتن مقادیر اولیه، معادلات (۱-۷) و (۲-۷) هستند، یعنی تغییر ناگهانی نداشتن ولتاژ خازن و جریان القاگر. بقیه کمیات مدار مثل ولتاژ روی مقاومت، جریان خازن و ولتاژ القاگر می توانند به طور ناگهانی تغییر کنند. کار را با یک مثال دنبال می کنیم.

مثال ۱-۷

در مدار شکل ۲-۷ کلید پس از مدت ها بسته بودن، در $t = 0$ باز می شود. جریان خازن و ولتاژ القاگر را درست بعد از باز شدن کلید تعیین کنید.



شکل ۲-۷ مدار مثال ۱-۷.

حل مدار در پیش از باز شدن کلید به صورت شکل ۳-۷ است. می بینیم که به خاطر dc بودن منابع و در نتیجه ثابت بودن ولتاژها و جریان های مدار، القاگر به صورت اتصال کوتاه و خازن به صورت مدار باز عمل می کند. به سادگی می توان به دست آورد

$$i_L = \frac{-12V + (-6V)}{6\Omega} = -3A \quad t < 0$$

$$v_C = -6V \quad t < 0$$

بعد از باز شدن کلید (در $t > 0$) مدار به صورت شکل ۴-۷ در می آید. چرا در اینجا با وجود این که مدار تنها منبع dc دارد، القاگر را اتصال کوتاه و خازن را مدار باز در نظر نگرفته ایم؟ باید فرض کنیم در $t > 0$ تمام ولتاژها و جریان ها مقدار ثابتی پیدا می کنند. در این صورت مدار به صورت شکل ۵-۷ در می آید؛ جریان القاگر باید صفر شود و ولتاژ خازن به ۱۲V برسد. این با اصول بیان شده در معادلات (۱-۷) و (۲-۷) سازگار نیست. ولتاژ خازن و جریان القاگر نمی توانند به طور ناگهانی تغییر کنند. پس این مدار را نمی توان یک مدار dc دانست؛ البته پس از گذشت مدتی ولتاژ خازن به تدریج از ۶V به ۱۲V و جریان القاگر از -۳A به صفر می رسد و ولتاژها و جریان های مدار دیگر تغییر نمی کنند. تنها پس از گذشت این زمان است که مدار را می توان یک مدار dc دانست.

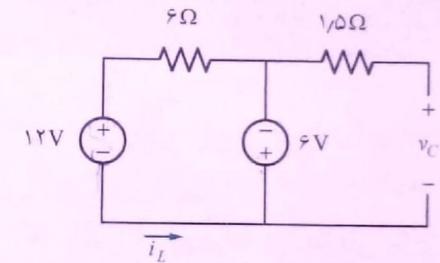
مدار شکل ۴-۷ یک مدار تک حلقه ای است و برای آن می توان نوشت

$$(6 + 1/5)i_C + v_C - v_L = 12$$

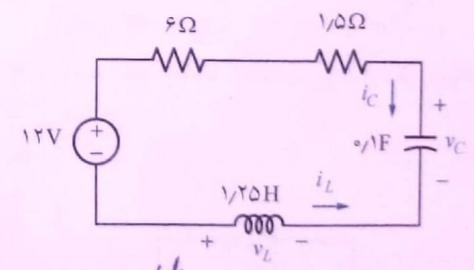
این رابطه برای تمام زمان های بزرگ تر از صفر معتبر است، از جمله برای $t = 0^+$. در این زمان داریم

$$1/5i_C(0^+) + v_C(0^+) - v_L(0^+) = 12 \quad (3-7)$$

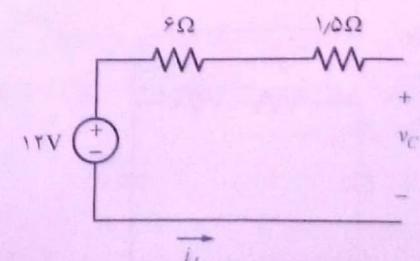
از طرف دیگر داریم $i_C = -i_L$ و بنابراین $(-i_L(0^+)) = i_C(0^+)$. چون جریان القاگر تغییر ناگهانی ندارد به دست می آوریم



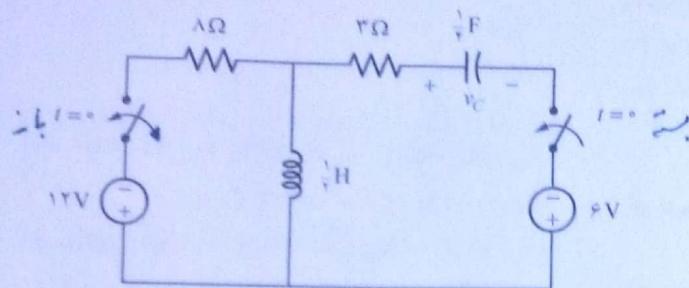
شکل ۳-۷ مدار شکل ۲-۷ پیش از بسته شدن کلید.



شکل ۴-۷ مدار شکل ۲-۷ بعد از بسته شدن کلید.



شکل ۵-۷ جریان مدار شکل ۲-۷ بعد از بسته شدن کلید در صورتی که ولتاژ خازن و جریان القاگر مقدار ثابتی پیدا کند.



شکل ۷-۶ مدار مثال ۷-۶.

$$i_C(+) = -i_L(+) = -i_L(-) = 3A$$

همچنین چون ولتاژ خازن به طور ناگهانی تغییر نمی‌کند داریم

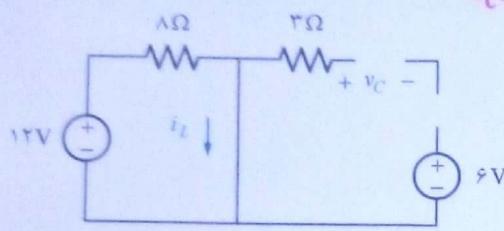
$$v_C(+) = v_C(-) = -6V$$

با گذاشتن مقادیر به دست آمده در معادله (۳-۷) به دست می‌آوریم

$$\begin{aligned} v_L(+) &= V_0 i_C(+) + v_C(+) - 12 \\ &= V_0 (3A) + (-6V) - 12V = 4.5V \end{aligned}$$

مثال ۷-۷

در مدار شکل ۷-۶ ولتاژ خازن ، جریان القاگر ، جریان خازن ، و ولتاژ القاگر را درست بعد از تغییر حالت کلیدها به دست آورید.



شکل ۷-۷ مدار شکل ۷-۶ پیش از تغییر حالت کلیدها.

حل پیش از تغییر حالت کلیدها یک مدار dc داریم که می‌توانیم آن را به صورت شکل ۷-۷ نشان دهیم . در این مدار داریم

$$\begin{aligned} i_L &= \frac{12V}{8\Omega} = 1.5A & t < 0 \\ v_C &= 0V & t < 0 \end{aligned}$$

در $t > 0$ مدار شکل ۷-۷ را داریم که برای آن می‌توان نوشت

$$-6 - v_C + 3i_L + v_L = 0 \quad (\text{KVL})$$

این معادله برای تمام زمان‌های بزرگ‌تر از صفر معتبر است . در $t = 0^+$ داریم

$$-6 - v_C(+) + 3i_L(+) + v_L(+) = 0 \quad (4-7)$$

از این میان مقدار $i_L(+)$ و $v_C(+)$ معلوم است ، زیرا این دو مقدار تغییر ناگهانی نداشند . پس

$$\begin{aligned} v_C(+) &= v_C(-) = 0V \\ i_L(+) &= i_L(-) = 1.5A \end{aligned}$$

با گذاشتن این دو مقدار در معادله (۴-۷) به دست می‌آوریم

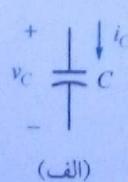
$$v_L(+) = 6 + v_C(+) - 3i_L(+) = 6 + 0 - 3 \times 1.5 = 1.5V$$

جریان خازن نیز منفی جریان القاگر است ، بنابراین

$$i_C(+) = -i_L(+) = -i_L(-) = -1.5A$$

اگر معادله دیفرانسیل مدار مرتبه دو (یا بالاتر) باشد ، علاوه بر مقدار اولیه کمیت موردنظر ، مقدار اولیه مشتق آن نیز مورد نیاز است . همانطور که در یافتن مقدار اولیه کمیات ، خازن به خاطر ثابت نگهداشتن ولتاژ ، و القاگر به خاطر ثابت نگهداشتن جریان نقش اصلی را بازی می‌کنند ، در یافتن مقدار اولیه مشتق‌ها نیز این دو عنصر هستند که اصلی‌ترین نقش را دارند . این نقش به خاطر رابطه IV این عناصر ایجاد می‌شود . برای القاگر و خازن شکل ۹-۷ داریم

$$i_C(t) = C \frac{dv_C(t)}{dt} = Cv'_C(t) \quad v_L(t) = L \frac{di_L(t)}{dt} = Li'_L(t)$$



شکل ۹-۷ (الف) انتخاب جریان و ولتاژ برای خازن ، به منظور بیان رابطه‌ی بین مقدار اولیه‌ی جریان و مقدار اولیه‌ی مشتق ولتاژ . (ب) انتخاب جریان و ولتاژ برای القاگر ، به منظور بیان رابطه‌ی بین مقدار اولیه‌ی ولتاژ و مقدار اولیه‌ی مشتق جریان .

این روابط برای تمام لحظات برقرار هستند، از جمله $i_C(t) = v_L(t)$. در این زمان

$$i_C(t) = C \frac{dv_C}{dt} = Cv'_C(t)$$

$$v_L(t) = L \frac{di_L}{dt} = Li'_L(t)$$

که نتیجه می‌دهند

$$v'_C(t) = \frac{i_C(t)}{C} \quad (5-7)$$

$$i'_L(t) = \frac{v_L(t)}{L} \quad (6-7)$$

می‌بینیم که خازن و القاگر این امکان را می‌دهند که مقدار مشتق یک کمیت را بر اساس مقادیر کمیات مداری بنویسیم. مثال زیر چگونگی استفاده از این روابط را نشان می‌دهد.

مثال ۴-۷

در مدار شکل ۴-۷ مقدار مشتق ولتاژ خازن و مشتق جریان القاگر را درست بعد از تغییر حالت مدار تعیین کنید.

توجه کنید که

همانطور که یافتن مقدار اولیه ولتاژ خازن و جریان القاگر ساده است، یافتن مقدار اولیه مشتق این دو کمیت نیز ساده است؛ به این منظور باید از معادلات (۵-۷) و (۶-۷) استفاده کرد.

حل برای حل مسئله باید از معادلات (۵-۷) و (۶-۷) استفاده کنیم. جریان خازن و ولتاژ القاگر در $t = 0^+$ را در مثال ۲-۷ به دست آوردیم. بنابراین

$$v'_C(t) = \frac{i_C(t)}{C} = \frac{-1/5A}{1/4F} = -6V/s$$

$$i'_L(t) = \frac{v_L(t)}{L} = \frac{1/5V}{1H} = 3A/s$$

یافتن مقدار اولیه مشتق کمیاتی غیر از ولتاژ خازن و جریان القاگر در مثال زیر مورد بررسی قرار گرفته است.

مثال ۴-۸

در مدار شکل ۱۰-۷ مقدار اولیه ولتاژ روی R_1 و مقدار اولیه مشتق این ولتاژ را بیابید.

حل KCL در گرهی بالای مقاومت R_1 به دست می‌دهد $i_1 - i_2 = v_1 / R_1$ یا

$$v_1(t) = R_1 i_1(t) - R_1 i_2(t) \quad (7-7)$$

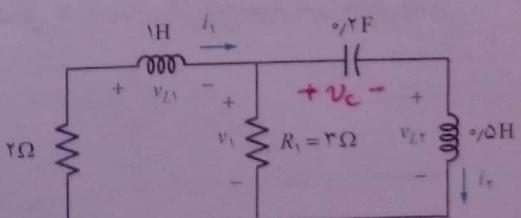
بنابراین مقدار اولیه v_1 به صورت زیر به دست می‌آید

$$v_1(t) = R_1 i_1(t) - R_1 i_2(t) \\ = 3 \times 3 - 3 \times 1 = 6V$$

زیرا i_1 و i_2 جریان القاگر هستند، بنابراین تغییر ناگهانی ندارند و مقدارشان در $t = 0^+$ همان مقدارشان در $t = 0^-$ است.

با مشتقگیری از معادله (۷-۷) به دست می‌آوریم

$$v'_1(t) = R_1 [i'_1(t) - i'_2(t)]$$



شکل ۱۰-۷ مدار مثال ۴-۸.

که نشان می‌دهد برای یافتن مقدار $i_1' = v_1^+ + i_1^+$ و $i_2' = v_2^+ + i_2^+$ را بایابیم. چون این دو جریان القاگر هستند، می‌توانیم برای یافتنشان از معادله‌ی (۶-۷) استفاده کنیم. به این منظور باید ولتاژ روی القاگرها را در $v_1^+ + i_1^+$ بایابیم. برای خانه‌ی سمت چپ $v_{L1} = -2i_1 - v_1$ یا $v_{L1} + v_1 = -2i_1$

برای یافتن مشتق جریان القاگر در یک لحظه باید ولتاژ آن را در آن لحظه داشته باشیم.

برای یافتن مشتق ولتاژ خازن در یک لحظه باید جریان آن را در آن لحظه داشته باشیم.

$$\text{بنابراین } v_{L1} = -2i_1 - v_1 \quad \text{و} \quad v_{L1}^+ = -2i_1^+ - v_1^+ = -(2 \times 3) - 6 = -12V$$

$$i_1' = \frac{v_{L1}^+}{L_1} = \frac{-12}{1H} = -12A/s$$

برای خانه‌ی سمت راست به دست می‌دهد $v_1 = v_C + v_{L2}$ که به دست می‌دهد

$$v_{L2}^+ = -v_C^+ + v_1^+ = 0 + 6 = 6V$$

و در نتیجه

$$i_2' = \frac{v_{L2}^+}{L_2} = \frac{6}{0.5H} = 12A/s$$

با گذاشتن مقادیر به دست آمده در معادله‌ی (۷-۷) به دست می‌آوریم

$$v_1' = R_1[i_1' - i_2'] = 3 \times (-12 - 12) = -72V/s$$

مثال ۵-۷

چون مدار شکل ۵-۷ سه عنصر ذخیره کننده افزایی دارد، معادله‌ی دیفرانسیلی که حل آن ولتاژ $v_1(t)$ را به دست می‌دهد یک معادله‌ی مرتبه سوم است و برای یافتن جواب آن علاوه بر مقدار اولیه‌ی $v_1(0)$ باید مقدار اولیه‌ی مشتق اول و مشتق دوم آن را نیز بدانیم. برای تکمیل مثال قبل، مقدار اولیه‌ی مشتق دوم $v_1''(0)$ را بایابیم.

برای یافتن مشتق دوم جریان القاگر در یک لحظه باید مشتق ولتاژ آن را در آن لحظه داشته باشیم.

حل با مشتقگیری دوباره از معادله‌ی (۸-۷) به دست می‌آوریم

$$v_1'''(t) = R_1[i_1'''(t) - i_2'''(t)] \quad (۹-۷)$$

پس برای یافتن $v_1'''(0)$ باید $i_1'''(0)$ و $i_2'''(0)$ را بایابیم. برای یافتن این دو مشتق از رابطه‌ی IV القاگر مشتق می‌گیریم و به دست می‌آوریم

$$\frac{dv(t)}{dt} = L \frac{di(t)}{dt}$$

محاسبه‌ی این عبارت در $t = 0$ و بازآرایی آن به دست می‌دهد

$$i_L'''(0) = \frac{v_L'(0)}{L} \quad (10-7)$$

در مثال قبل KVL برای خانه‌ی سمت چپ مدار را نوشتم و به دست آوردیم

$$v_{L1}(t) = -2i_1(t) - v_1(t)$$

$$t = 0 \quad v_{L1}'(t) = -2i_1'(t) - v_1'(t) \quad \text{و در} \quad$$

مشتقگیری از این معادله به دست می‌دهد

$$v'_{L_1}(+) = -2i'_1(+) - v'_1(+) = -2 \times (-12) + 72 = 96 \text{ V/s}$$

پس طبق معادلهی (۱۰-۷)

$$i''_1(+) = \frac{v'_{L_1}(+)}{L_1} = \frac{96 \text{ V/s}}{1 \text{ H}} = 96 \text{ A/s}^2$$

KVL برای خانه‌ی سمت راست مدار $v_1 = v_C + v_{L_2}$ را به دست می‌دهد. با مشتقگیری از این معادله به دست می‌آوریم $v'_{L_2}(t) = v'_1(t) - v'_C(t)$. برای این که $v'_{L_2}(+)$ را پایابیم باید $v'_C(+)$ را حساب کنیم. به این منظور از معادلهی (۵-۷) استفاده می‌کنیم. توجه کنید که جریان خازن همان i_2 است، بنابراین

$$v'_C(+) = \frac{i_2(+) \cdot 1}{C} = \frac{1}{0.2} = 5 \text{ V/s}$$

و در نتیجه

$$v'_{L_2}(+) = v'_1(+) - v'_C(+) = -72 - 5 = -77 \text{ V/s}$$

و طبق معادلهی (۱۰-۷)

$$i''_2(+) = \frac{v'_{L_2}(+)}{L_2} = \frac{-77 \text{ V/s}}{0.5 \text{ H}} = -154 \text{ A/s}^2$$

سرانجام با مقدار گذاری در معادلهی (۹-۷) به دست می‌آوریم

$$v''_1(+) = R_1[i''_1(+) - i''_2(+)] = 3 \times [96 - (-154)] = 750 \text{ V/s}^2$$

به همان روشهی که معادلهی (۱۰-۷) به دست آمد، می‌توان معادلهی زیر را برای خازن به دست آورد

$$v''_C(+) = \frac{i''_C(+) \cdot C}{C} \quad (11-7)$$

برای یافتن مشتق دوم ولتاژ خازن در یک لحظه باید مشتق جریان آن را در آن لحظه داشته باشیم.

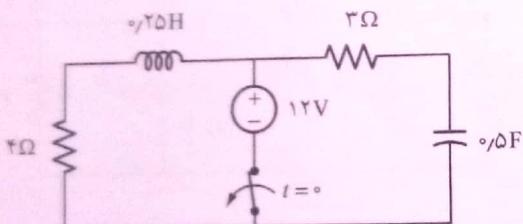
مدار معادل لحظه‌ای

یافتن ولتاژها و جریان‌های مدار در یک لحظه خاص، معمولاً درست پس از وقوع یک تغییر حالت در مدار، و یافتن مقدار مشتق این کمیات در آن لحظه برای به دست آوردن جواب کامل معادلهی دیفرانسیل حاکم بر رفتار مدار ضروری است. در بالا مثال‌هایی ارائه شد که در آنها مقدار اولیه‌ی یک کمیت یا مقدار اولیه‌ی مشتق خواسته شده بود. همانطور که این مثال‌ها نشان دادند، حل این گونه مسائل مستلزم نوشتن معادلات مداری و استفاده‌ی مناسب از آنهاست. پیچیده‌تر شدن مدار، مخصوصاً اگر با افزایش تعداد عناصر ذخیره کننده‌ی انرژی همراه باشد، می‌تواند مسئله را بسیار طولانی کند و اختلال بروز خطأ را افزایش دهد. خوبی‌خانه می‌توان روشی سازمانیافته برای حل این مسائل پی‌ریزی کرد. اساس این روش استفاده از مدار معادل لحظه‌ای است. این روش در حالت کلی ساده‌ترین روش نیست. ولی مزیت عمده‌ی آن این است که همیشه می‌توان آن را به کار برد، برای استفاده از آن هیچ ابتکاری لازم نیست، و در آن مسئله به تحلیل یک مدار مقاومتی تبدیل می‌شود، به نحوی که وارسی نتایج به دست آمده خیلی ساده باشد.

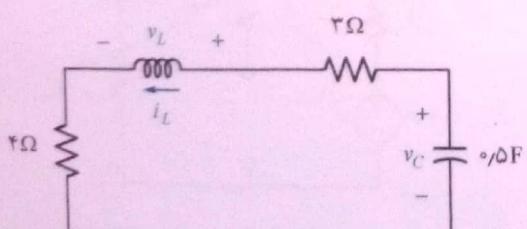
مدار معادل لحظه‌ای، چنانچه از اسمش برمی‌آید، مداری است که تنها در یک لحظه، مثلاً لحظه $t=0$ ، با مدار اصلی معادل است. چون هدف ما یافتن ولتاژها و جریان‌ها در همان یک لحظه است، نه در تمام زمان‌ها، این مدار معادل برایمان کافی است.

عکسی که از یک مسابقه‌ی فوتیال گرفته می‌شود، وضعیت توب و بازیکنان را تنها در یک لحظه از کل زمان بازی نشان می‌دهد. فرض کنید در هر شاخه‌ی مدار یک آمپرmetr قرار دارد و با هر شاخه‌ای نیز یک ولتمتر موازی شده است. برای یک مدار غیر dc مقادیری که این اندازه‌گیرها نشان می‌دهند دائماً در حال تغییر است. اگر در یک لحظه عکسی از این مدار گرفته شود، در این عکس مقدار تمام ولتاژها و جریان‌ها در آن لحظه مشخص است. مدار معادل لحظه‌ای تقریباً مشابه چنین عکسی است. توجه کنید که در چنین عکسی ولتاژها و جریان‌ها ثابت هستند، همانطور که در عکس گرفته شده از مسابقه‌ی فوتیال توب و بازیکنان ثابت هستند (حرکت نمی‌کنند).

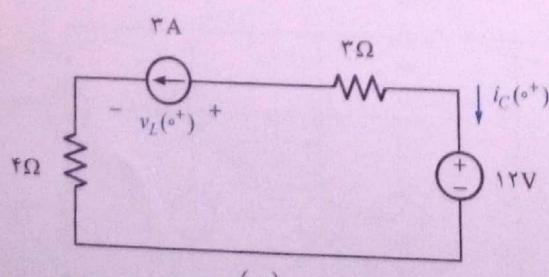
مداری را در نظر بگیرید که در $t=0$ تغییری ناگهانی در آن ایجاد می‌شود، مثلاً کلیدی تغییر حالت می‌دهد یا مقدار یکی از منابع تغییر می‌کند. در مورد مدار، درست پس از این تغییر مدار، چه اطلاعاتی داریم؟ مطمئن هستیم که ولتاژ خازن همان مقداری را دارد که در لحظه‌ی پیش از تغییر داشته است. بنابراین می‌توانیم ولتاژ خازن را ثابت بدانیم. به عبارت دیگر می‌توانیم به جای خازن یک منبع ولتاژ بگذاریم که مقداری برابر ولتاژ خازن در لحظه‌ی قبل از تغییر داشته باشد، زیرا می‌دانیم که هر اتفاقی در مدار بيفتد این ولتاژ تغییر نمی‌کند. همچنین مطمئن هستیم که جریان القاگر نیز همان مقداری را دارد که در لحظه‌ی پیش از تغییر داشته است. بنابراین می‌توانیم جریان القاگر را ثابت بدانیم. به عبارت دیگر می‌توانیم به جای القاگر یک منبع جریان بگذاریم که مقداری برابر جریان القاگر در لحظه‌ی قبل از تغییر داشته باشد، زیرا می‌دانیم که هر اتفاقی در مدار بيفتد این جریان تغییر نمی‌کند. با این دو تغییر مداری به دست می‌آوریم که تنها از منبع و مقاومت تشکیل شده است. چنین مداری با معادلات جبری توصیف می‌شود و تمام مقادیر آن را می‌توان به روش‌های بیان شده در فصول ۱ تا ۴ به دست آورد. البته باید توجه داشت که این مدار تنها در لحظه‌ای بعد از تغییر با مدار اصلی معادل است، بنابراین مقادیر به دست آمده تنها مقادیر مربوط به این لحظه هستند.



شکل ۱۱-۷ مدار مثال ۶-۷.



(الف)



(ب)

شکل ۱۲-۷ (الف) مدار شکل ۱۱-۷ بعد از باز شدن کلید.
(ب) مدار معادل لحظه‌ای.

مثال ۶-۷ برای مدار شکل ۱۱-۷ مدار معادل $t=0$ را بیابید و آن را رسم کنید. به کمک این مدار ولتاژ القاگر و جریان خازن در $t=0$ را بیابید.

حل در $t=0$ یک مدار dc داریم که در آن القاگر اتصال کوتاه و خازن مدار باز است. به راحتی می‌توان دید که در $t=0$ داریم $i_L = 3A$ و $v_C = 12V$. در $t > 0$ مدار به صورت نشان داده شده در شکل ۱۲-۷ (الف) در می‌آید که در آن $v_C = 12V$ و i_L مقدار ثابتی دارند. بنابراین می‌توان مدار را به صورت شکل ۱۲-۷ (ب) در آورد. به سادگی می‌توان دید که $i_C = -3A$ و

$$v_L(+) = -3 \times 3 + 12 - 4 \times 3 = -9V$$

مثال بالا نمی‌تواند فایده‌ی مدار معادل لحظه‌ای را به خوبی نشان دهد. این روش در مواردی مزیت خود را آشکار می‌کند که مدار نسبتاً پیچیده باشد و بخواهیم تعداد زیادی کمیت را حساب کنیم.

مثال ۷-۷

در مدار شکل ۱۳-۷ تمام جریانها و ولتاژهای مشخص شده در شکل را در $t = 0^+$ به دست آورید.

حل برای رسم مدار معادل 0^+ باید ولتاژ خازن و جریان القاگر را در آن لحظه بدانیم. در یک مدار dc داریم که به راحتی می‌توانیم آن را تحلیل کرده، به دست آوریم

$$i_1(0^-) = \frac{12}{2 + [12/(4+2)]} = 2A$$

$$v_1(0^-) = 2A \times \frac{12}{12 + (4+2)} \times 2\Omega = \frac{4}{3}V$$

پس مدار معادل 0^+ به صورت شکل ۱۴-۷ است. این مدار تنها و تنها در لحظه 0^+ با مدار اصلی معادل است و هر ولتاژ و جریانی که در آن به دست آوریم، در واقع مقدار ولتاژ و جریان متناظر در مدار اصلی، در لحظه 0^+ است. تحلیل این مدار ساده است و نتیجه می‌دهد

$$i_1(0^+) = i_2(0^+) = 2A$$

$$i_3(0^+) = \frac{\frac{4}{3}V}{2\Omega} = \frac{2}{3}A$$

$$i_4(0^+) = i_1(0^+) - i_2(0^+) = 2 - \frac{4}{3} = \frac{2}{3}A$$

$$v_1(0^+) = \frac{4}{3}V$$

$$v_2(0^+) = -2i_1(0^+) + 12 - \frac{4}{3} - 4i_4(0^+)$$

$$= -(2 \times 2) + 12 - \frac{4}{3} - (4 \times 2) = -\frac{8}{3}V$$

اگر مدار منبعی با مقدار $f(t)$ داشته باشد، در لحظه 0^+ مقدار آن $f(0^+)$ است. بنابراین در مدار معادل لحظه‌ای به جای آن منبع یک منبع با مقدار ثابت $f(0^+)$ قرار می‌دهیم.

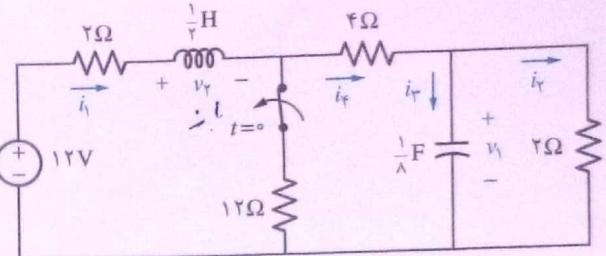
مثال ۸-۷

در مدار شکل ۱۵-۷ $v_s = 6\cos 50t$ V. مقدار اولیهی جریان i_1 و i_2 را بیابید.

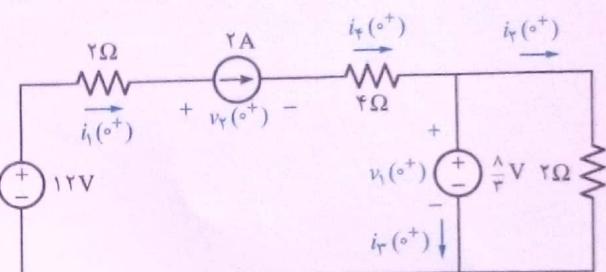
$$i_L = 1A \quad v_C = 6V$$

مدار معادل 0^+ را به صورت نشان داده شده در شکل ۱۶-۷ (ب) رسم می‌کنیم. در این مدار به جای منبع v_s منبعی قرار داده‌ایم که در $t = 0^+$ با آن همارز باشد. با توجه به این مدار می‌توانیم به دست آوریم

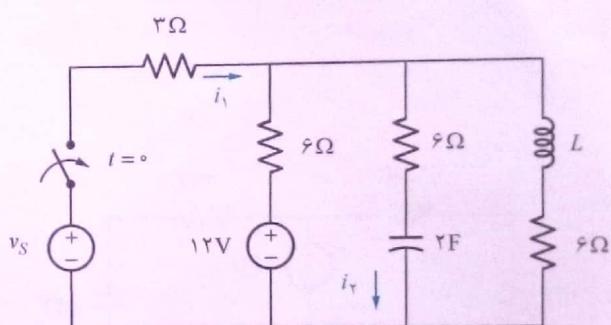
$$i_1(0^+) = 0.5A \quad i_2(0^+) = -0.25A$$



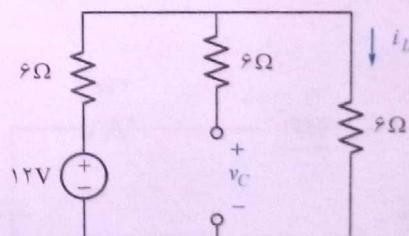
شکل ۱۳-۷ مدار مثال ۷.



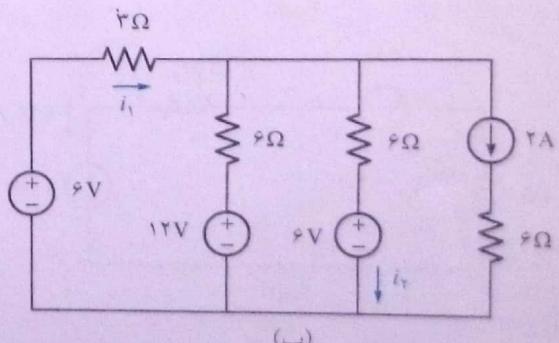
شکل ۱۴-۷ مدار معادل لحظه‌ای مثال ۷.



شکل ۱۵-۷ یک مدار که هم منبع متغیر با زمان دارد و هم کلیدی که باعث تغییر ساختار مدار می‌شود.



(الف)



(ب)

شکل ۱۶-۷ (الف) مدار شکل ۱۵-۷ پیش از بسته شدن کلید. (ب) مدار شکل ۱۵-۷ در $t = 0^+$.

مشتق ولتاژ عبارت است از $v'(t) = -2Ae^{-\gamma t} + Be^{-\gamma t} - 2Bte^{-\gamma t}$. چون $A = 0$ باعث شرط اولیه بالا به دست می‌آوریم $B = -16$. بنابراین

$$v(t) = -16te^{-\gamma t}u(t)$$

که برای تمام زمان‌ها معتبر است، زیرا ولتاژ در $t > 0$ صفر است.

مثال ۳-۹

در مدار شکل ۶-۹ جریان i را در $t > 0$ بیابید.

حل در $t > 0$ خازن مدار باز و القاگر اتصال کوتاه است (شکل ۷-۹). پس

$$i = \frac{10V}{4\Omega + 6\Omega} = 1A$$

همچنین ولتاژ روی خازن، با علامت + در بالا، برابر $6V$ است. در $t > 0$ یک مدار سری داریم. طبق معادله (۴-۹)

$$\omega^2 = 1/LC = 100 \quad \alpha = R/(2L) = (6+3)/(2 \times 0.5) = 9$$

چون $\omega < \alpha$ مدار در حالت فرومیرا قرار دارد. فرکانس‌های طبیعی عبارت‌اند از

$$\omega_{\pm} = -\alpha \pm \sqrt{\alpha^2 - \omega_0^2} = -9 \pm \sqrt{81 - 100} \\ = -9 \pm j\sqrt{19} = -9 \pm j4/36 \text{ rad/s}$$

و جریان را می‌توان به صورت زیر نوشت

$$i(t) = e^{-9t}(A \cos \omega_d t + B \sin \omega_d t) \quad \omega_d = \sqrt{\omega_0^2 - \alpha^2} \\ = e^{-9t}(A \cos 4/36t + B \sin 4/36t) \text{ A}$$

چون کمیت مورد نظر جریان القاگر است، و جریان القاگر به طور ناگهانی تغییر نمی‌کند، داریم $i(0^+) = i(0^-) = 1A$. اعمال این شرط اولیه به دست می‌دهد $A = 1$. برای یافتن مقدار اولیه مشتق جریان مدار لحظه‌ای شکل ۸-۹ را تشکیل داده، به دست می‌آوریم

$$v_L(0^+) = -(6 \times 1) + 6 - (3 \times 1) = -3V$$

$$i'(0^+) = \frac{v_L(0^+)}{L} = \frac{-3}{0.5} = -6 \text{ A/s}$$

اکنون داریم

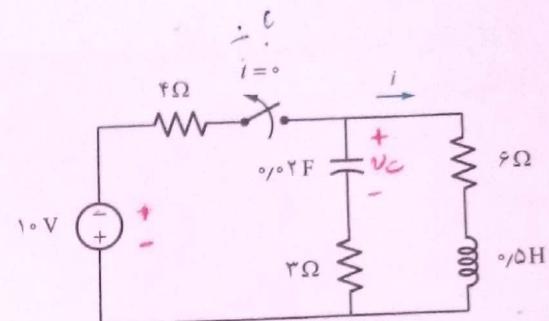
$$i'(t) = -6e^{-9t}(A \cos 4/36t + B \sin 4/36t) + e^{-9t}(4/36)(-A \sin 4/36t + B \cos 4/36t) \quad \text{در } t = 0^+ \text{ داریم}$$

$$-6 = -6(A + 0) + 4/36(0 + B)$$

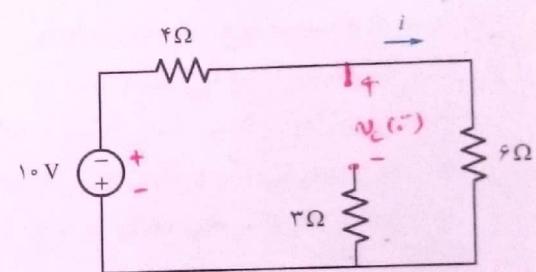
و چون $A = 1$ بنابراین $B = 0/69$. بنابراین

$$i(t) = e^{-9t}(\cos 4/36t + 0/69 \sin 4/36t) \text{ A}$$

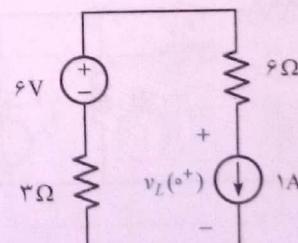
اصول کار بسیار مشخص است. فرکانس‌های طبیعی را با توجه به ترکیب مدار تعیین می‌کنیم (معادلات ۳-۹، ۴-۹، و ۵-۹). پاسخ گذرا را با توجه به این که فرکانس‌های طبیعی چه وضعیتی دارند می‌نویسیم و مقادیر ثابت موجود در پاسخ را با توجه به شرایط اولیه تعیین می‌کنیم. اگر به مطالب فصول قبلی تسلط کافی داشته باشد، حل مسائل مدارهای مرتبه دوم را هر چند طولانی، ولی ساده می‌باید.



شکل ۶-۹ مدار مثال ۳-۹.



شکل ۷-۹ مدار شکل ۶-۹ پیش از باز شدن کلید.

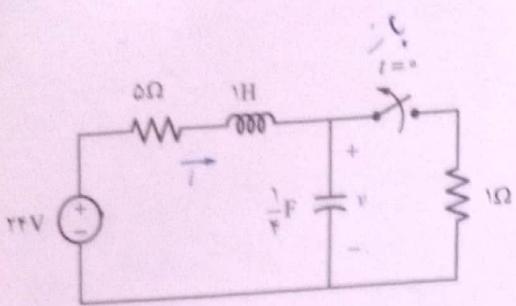


شکل ۸-۹ مدار معادل لحظه‌ای، برای یافتن مقادیر اولیه.

مدارهای RLC سری و موازی دارای منبع dc

باز هم مثل فصل قبل تنها مواردی را در نظر می‌گیریم که منبع موجود در مدار dc است. به این ترتیب پاسخ ماندگار (یا وادشه) تنها یک مقدار ثابت است. این مقدار ثابت با تحلیل dc مدار به دست می‌آید، زیرا بعد از گذشت زمان کافی و صفر شدن پاسخ گذرا، تمام کمیات مدار مقدار ثابتی پیدا می‌کنند و مدار در حالت dc قرار می‌گیرد.

مثال ۴-۹ مدار شکل ۹-۹ ولتاژ روی خازن را بیابید.



شکل ۹-۹ یک مدار مرتبه دوم دارای منبع؛ مثال ۴-۹.

حل در $\theta = 0^\circ$ یک مدار dc داریم که در آن خازن مدار باز و القاگر اتصال کوتاه است. جریان القاگر و ولتاژ روی خازن به صورت زیر به دست می‌آید

$$i = \frac{24V}{5\Omega + 1\Omega} = 4A \quad v = 24V \times \frac{1\Omega}{1\Omega + 5\Omega} = 4V$$

در $\theta > 0^\circ$ مقاومت موازی با خازن از مدار خارج شده، یک مدار RLC سری دارای منبع حاصل می‌شود. برای یافتن پاسخ گذار داریم

$$\omega_0^2 = 1/LC = 4 \quad \alpha = R/(2L) = 2/5$$

بنابراین مدار فرامیرا است و فرکانس‌های طبیعی آن عبارت‌اند از

$$\omega_{1,2} = -\alpha \pm \sqrt{\alpha^2 - \omega_0^2} = -2/5 \pm \sqrt{6/25 - 4} \\ = -2/5 \pm 1/5 = -1, -4 \text{ rad/s}$$

در حالت ماندگار خازن مدار باز و القاگر اتصال کوتاه است، بنابراین کل ولتاژ منبع روی خازن می‌افتد، یعنی $v_f = 24V$. پاسخ کل به صورت زیر است

$$v(t) = 24 + Ae^{-t} + Be^{-4t}$$

برای یافتن ضرائب ثابت به شرایط اولیه نیاز داریم. به سادگی به دست می‌آوریم

$$v(0^+) = v(0^-) = 4V$$

$$v'(0^+) = \frac{i_C(0^+)}{C} = \frac{i_L(0^+)}{C} = \frac{i_L(0^-)}{C} = \frac{4A}{0.25F} = 16V/s$$

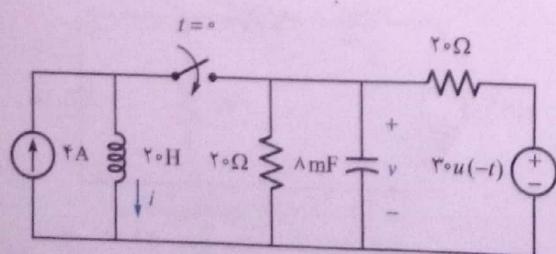
زیرا در این مدار جریان خازن و جریان القاگر یکی است. اعمال این شرایط اولیه به دست می‌دهد

$$24 + A + B = 4 \quad -A - 4B = 16$$

که حل همزمانشان به دست می‌دهد $B = 4/3$ و $A = -64/3$. پس

$$v(t) = 24 - \frac{64}{3}e^{-t} + \frac{4}{3}e^{-4t} \text{ V}$$

توجه کنید که اعمال شرایط اولیه باید پس از نوشتن جواب کامل (مجموع پاسخ گذرا و پاسخ وادشه) صورت بگیرد. اعمال شرایط اولیه به پاسخ گذرا و جمع کردن پاسخ به دست آمده با پاسخ وادشه نتیجه‌ای نادرست به همراه دارد.



شکل ۱۰-۹ مدار مثال ۵-۹.

مثال ۵-۹ در مدار شکل ۱۰-۹ جریان نشان داده شده برای القاگر را در $\theta > 0^\circ$ بیابید.

حل در $\theta = 0^\circ$ دو بخش مدار از هم مجرما هستند و هر دو در حالت dc قرار دارند. تمام جریان منبع جریان از القاگر می‌گذرد، ولی ولتاژ روی خازن با تقسیم ولتاژ به دست می‌آید و چون دو مقاومت پرایر هستند، این ولتاژ نصف ولتاژ منبع و برابر ۱۵ V است.

در $\alpha > \omega_0$ کلید دو بخش مدار را به موازات هم قرار می‌دهد و ولتاژ منبع ولتاژ نیز صفر می‌شود (و چون منبع ولتاژ است معادل اتصال کوتاه می‌شود). مدار RLC حاصل یک مدار موازی است که مقاومت معادل آن $\frac{1}{\omega_0^2} = 2\Omega$ است. برای این مدار طبق معادله (۳-۹) داریم

$$\alpha = \frac{1}{2RC} = 6/25 \quad \omega_0 = \frac{1}{\sqrt{LC}} = 2/\Omega$$

چون $\omega_0 < \alpha$ ، مدار فرامیرا است و فرکانس‌های طبیعی آن عبارت‌اند از

$$\omega_{\pm} = -\alpha \pm \sqrt{\alpha^2 - \omega_0^2} = -11/98, -5/522 \text{ rad/s}$$

اتصال کوتاه شدن القاگر در حالت ماندگار باعث می‌شود تمام جریان منبع از آن بگذرد و پاسخ ماندگار برابر $A = 4$ باشد. پس پاسخ کل عبارت است از

$$i(t) = 4 + Ae^{-11/98t} + Be^{-5/522t}$$

شرط اولیه را به راحتی می‌توان به دست آورد: $i(0^+) = i(0^-) = 4A$. همچنین چون القاگر و خازن موازی می‌شوند و ولتاژ روی خازن به طور ناگهانی تغییر نمی‌کند داریم

$$i'(0^+) = \frac{v_L(0^+)}{L} = \frac{v_C(0^+)}{20} = 15/20 = 0.75 \text{ A/s}$$

با اعمال این شرایط اولیه به دست می‌آوریم $A = -0.066$ و $B = 0.066$. بنابراین

$$i(t) = 4 - e^{-11/98t} - e^{-5/522t} \text{ A}$$

مدارهای مرتبه دوم در حالت کلی

هر مداری که دو عنصر ذخیره کننده اнерژی داشته باشد، یک مدار مرتبه دوم است. چنین مداری دو فرکانس طبیعی دارد؛ و پاسخ گذرای آن می‌تواند یکی از سه حالت فرامیرا، فرومیرا، و میرای بحرانی باشد؛ این پاسخ دو ضریب نامعلوم دارد که باید با اعمال دو شرط اولیه تعیین شود. تفاوت چنین مداری با مدارهای قبلی این است که برای تعیین فرکانس‌های طبیعی آن باید معادله دیفرانسیل مدار را به دست آورد (موضوع فصل ۶ کتاب) و با حل معادله مشخصه فرکانس‌های طبیعی را تعیین کرد. حل مسئله از جنبه‌های دیگر کاملاً شبیه مدارهای RLC سری و موازی است، یعنی رهیافت حل مسئله به صورت بیان شده در کنار صفحه است، تنها سه گام اول به صورت زیر تغییر می‌کند:

۱. نوشتن معادله دیفرانسیل مدار

۲. نوشتن معادله مشخصه

۳. حل معادله مشخصه و یافتن فرکانس‌های طبیعی

مثال ۶-۹

ولتاژ نشان داده بر روی خازن، خروجی مدار شکل ۱۱-۹ است. پاسخ پله‌ی این مدار را بیابید.

حل منظور از پاسخ پله، پاسخ مدار در حالتی است که ورودی پله‌ی واحد باشد. این مدار یک مدار مرتبه دوم است، ولی مدار بدون منبع RLC سری یا موازی نیست. بنابراین برای تعیین فرکانس‌های طبیعی باید معادله دیفرانسیل مدار را بنویسیم. به این منظور با استفاده از عملگر مشتقگیری مدار شکل ۱۲-۹ را تشکیل می‌دهیم. KVL حول مدار به دست می‌دهد

$$Di + 3i + v = v_s$$

جمع‌بندی

برای تحلیل مدارهای RLC سری یا موازی بدون منبع یا دارای منبع dc باید به این صورت عمل کنیم:

۱. تشخیص این که مدار بدون منبع (یعنی مدار در حالت صفر شدن منابع مستقل) RLC سری است یا موازی.

۲. یافتن α و ω_0 از معادله (۳-۹) (برای مدار موازی) یا (۴-۹) (برای مدار سری).

۳. یافتن فرکانس‌های طبیعی از معادله (۵-۹)

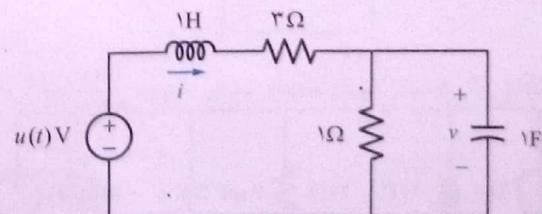
۴. یافتن پاسخ واداشته با مدار باز کردن خازن و اتصال کوتاه کردن القاگر.

۵. نوشتن مجموع پاسخ واداشته و پاسخ گذرا به عنوان پاسخ کل

۶. تعیین شرایط اولیه (مقدار اولیه و مقدار اولیه مشتق کمیت مورد نظر).

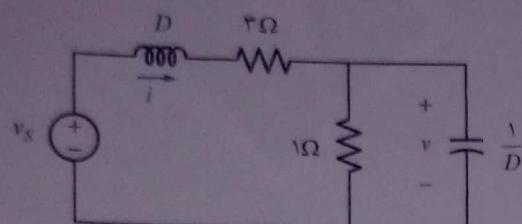
۷. اعمال شرایط اولیه و تعیین دو ضریب ثابت موجود در پاسخ کل.

معمولًا طولانی‌ترین گام، گام آخر است ولی ممکن است در بعضی موارد گام ۶ نیز به همان اندازه طولانی باشد.



شکل ۱۱-۹ مدار مرتبه دومی که RLC سری یا موازی نیست.

KCL در گرهی بالای خازن نیز به دست می‌دهد



شکل ۱۲-۹ استفاده از عملگر مشتقگیری برای یافتن

معادله‌ی دیفرانسیل مدار شکل ۱۱-۹.

برای حذف v از این دو معادله، معادله‌ی دوم را در معادله‌ی اول قرار می‌دهیم

$$(D+3)(1+D)v + v = v_s$$

که به صورت $(D^2 + 4D + 4)v = v_s$ ساده می‌شود. پس معادله‌ی دیفرانسیل عبارت است

از

$$v'' + 4v' + 4v = v_s$$

معادله‌ی مشخصه $s^2 + 4s + 4 = 0$ است که دو ریشه در $s = -2 \text{ rad/s}$ دارد. مدار میرای بحرانی است. در حالت ماندگار خازن مدار باز و القاگر اتصال کوتاه است و ولتاژ خروجی با تقسیم ولتاژ به دست می‌آید

$$v_f = 1V \times \frac{1\Omega}{1\Omega + 3\Omega} = \frac{1}{4}V$$

پاسخ کل به صورت زیر است

$$v = \frac{1}{4} + Ae^{-2t} + Bte^{-2t} \text{ V}$$

چون در $t = 0$ مدار منع نداشته است، هم مقدار اولیه ولتاژ خازن و هم مقدار اولیه جریان القاگر صفر است. اعمال این شرط اولیه به دست می‌دهد

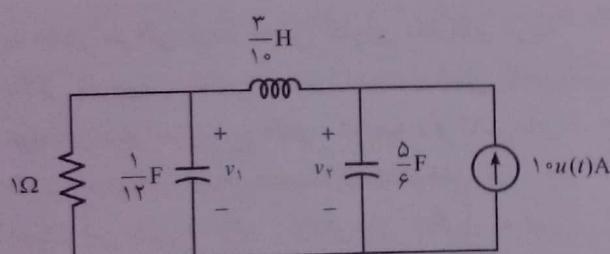
$$= \frac{1}{4} + A + (B \times 0)$$

که به دست می‌دهد $A = -\frac{1}{4}$. در $t = 0^+$ از خازن جریانی هم نمی‌گذرد، زیرا جریان القاگر صفر است. بنابراین $v = 0$. داریم $v' = -2Ae^{-2t} + Be^{-2t} - 2Bte^{-2t}$. بنابراین $-2A + B = 0$ یا $B = \frac{1}{2}$. پس

$$v = \left(\frac{1}{4} - \frac{1}{4}e^{-2t} - \frac{1}{2}te^{-2t} \right) u(t) \text{ V}$$

مدارهای مرتبه بالا

روش بیان شده در بالا را می‌توان برای مدارهای مرتبه بالاتر نیز به کار برد. تفاوت تنها در میزان کار لازم برای به دست آوردن جواب است، به این لحاظ که اکنون باید معادله‌ی مرتبه بالاتری حل شود، تعداد فرکانس‌های طبیعی بیشتر است، بنابراین تعداد ضرائب ثابت مجهول نیز بیشتر می‌شود و علاوه بر مقدار اولیه کمیت باید مقدار اولیه مشتقهای آن نیز به دست آید. ولی به لحاظ مفاهیم لازم برای تحلیل، به هیچ چیز دیگری نیاز نداریم.



شکل ۱۳-۹ یک مدار مرتبه سوم که در مثال ۷-۹ تحلیل شده است.

حل برای یافتن معادله‌ی دیفرانسیل حاکم بر مدار، با استفاده از عملگر مشتقگیری مدار شکل ۱۴-۹ را رسم می‌کنیم. معادلات گره‌ای را می‌توان به شکل زیر نوشت

مثال ۷-۹

در مدار شکل ۱۳-۹ ولتاژ روی خازن سمت راست، v_2 را بیابید.