

روش دوم: معادلات حالت در مدارها مناسب:

در مسئله از مدارها و تبار و لایه خازن ها و جریان ها و ولتاژها را به عنوان متغیر حالت در نظر می گیریم پس داریم:

1. توان مدار را نویسیم

2. درختی انتخاب می کنیم که شامل منابع ولتاژ و خازن ها باشد این درخت سلفها و منابع جریان را نباید داشته باشد و در صورت امکان نسبت درخت می توان از مقاومت ها استفاده نمود

3. برای خازن های روی شاخه درخت ماتریس اساسی نویسیم نموده و معادله انرژی نویسیم

4. برای سلفهای روی شاخه حلقه اساسی نویسیم و معادلات انرژی نویسیم

5. معادلات بدست آمده را ساختار معادلات حالت نویسیم. فقط باید بدانیم متغیرهای داخل آن بر حسب متغیرهای حالت نه و تبار خازن ها و جریان سلفها هستند تنظیم کرد.

6. معادلات بدست آمده را می توان به صورت زیر جایگزین نمود.

ماتریس ورودی \hat{U} و بردار متغیرها حالت \hat{x}

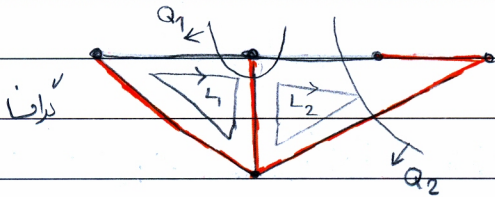
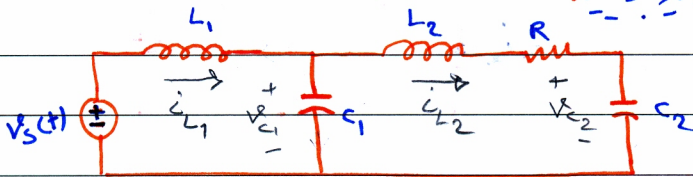
$$\dot{x}(t) = Ax(t) + B\hat{U}(t)$$

$$y(t) = Cx(t) + D\hat{U}(t)$$

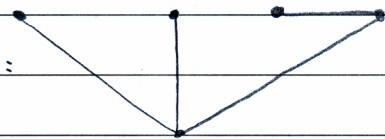
ماتریس خروجی C

A, B, C, D و ماتریس های ثابت هستند.

Example: معادلات حالت را برای مدار زیر بنویسید.



درخت:



متغیرهای حالت: $v_{C1}, v_{C2}, i_{L1}, i_{L2}$

$$\begin{cases} Q_1: -i_{L_1} + i_{C_1} + i_{L_2} = 0 \\ Q_2: -i_{L_2} + i_{C_2} = 0 \\ L_1: -v_s + v_{L_1} + v_{C_1} = 0 \\ L_2: -v_{C_1} + v_{L_2} + v_R + v_{C_2} = 0 \end{cases}$$



$$\begin{cases} -i_{L_1} + C_1 \frac{dv_{C_1}}{dt} + i_{L_2} = 0 \\ -i_{L_2} + C_2 \frac{dv_{C_2}}{dt} = 0 \\ -v_s + L_1 \frac{di_{L_1}}{dt} + v_{C_1} = 0 \\ -v_{C_1} + L_2 \frac{di_{L_2}}{dt} + R i_{L_2} + v_{C_2} = 0 \end{cases}$$

$$\frac{dv_{C_1}}{dt} = \frac{i_{L_1}}{C_1} - \frac{i_{L_2}}{C_1}$$

$$\frac{dv_{C_2}}{dt} = \frac{1}{C_2} i_{L_2}$$

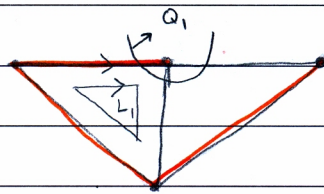
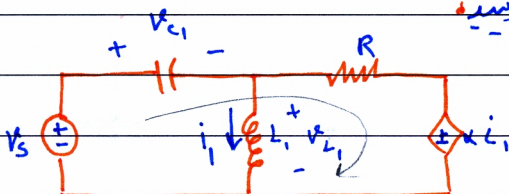
$$\frac{di_{L_1}}{dt} = \frac{v_s}{L_1} - \frac{v_{C_1}}{L_1}$$

$$\frac{di_{L_2}}{dt} = \frac{v_{C_1}}{L_2} - \frac{R}{L_2} i_{L_2} - \frac{v_{C_2}}{L_2}$$

$$\dot{x}(t) = A x(t) + B M(t)$$

$$\begin{bmatrix} \dot{v}_{C_1} \\ \dot{v}_{C_2} \\ \dot{i}_{L_1} \\ \dot{i}_{L_2} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & 0 & \frac{1}{C_1} & -\frac{1}{C_1} \\ 0 & 0 & 0 & \frac{1}{C_2} \\ -\frac{1}{L_1} & 0 & 0 & 0 \\ \frac{1}{L_2} & -\frac{1}{L_2} & 0 & -\frac{R}{L_2} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} v_{C_1} \\ v_{C_2} \\ i_{L_1} \\ i_{L_2} \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ \frac{1}{L_1} \\ 0 \end{bmatrix} [v_s]$$

Example: معادلات حالت (برای مدار زیر بنویسید)



$$I: -v_s + v_{C_1} + R i_R + \alpha i_1 = 0$$

$$i_R = \frac{v_s - v_{C_1} - \alpha i_1}{R}$$

متغیرهای حالت $\left. \begin{matrix} i_{L_1} \\ v_{C_1} \end{matrix} \right\}$

$$\begin{cases} Q_1 : -i_{C_1} + i_1 + i_R = 0 \\ L_1 : -V_S + V_{C_1} + V_{L_1} = 0 \end{cases} \Rightarrow \begin{cases} -C \frac{dv_{C_1}}{dt} + i_1 + \frac{V_S}{R} - \frac{V_{C_1}}{R} - \frac{\alpha i_1}{R} = 0 \\ -V_S + V_{C_1} + L_1 \frac{di_1}{dt} = 0 \end{cases}$$

$$\begin{cases} \frac{dv_{C_1}}{dt} : \frac{i_1}{C_1} + \frac{V_S}{RC_1} - \frac{V_{C_1}}{RC_1} - \frac{\alpha i_1}{RC_1} \\ \frac{di_1}{dt} = \frac{V_S}{L} - \frac{V_{C_1}}{L} \end{cases}$$

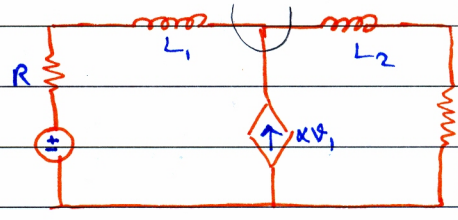
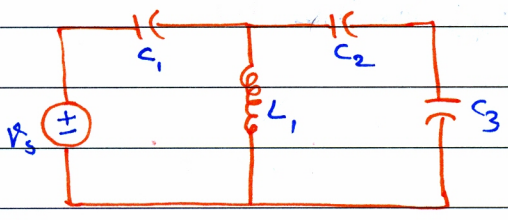
$$\dot{x}(t) = A x(t) + B u(t)$$

$$\begin{bmatrix} \dot{V}_{C_1} \\ \dot{i}_1 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} -\frac{1}{RC_1} & \frac{\alpha}{RC_1} + \frac{1}{C_1} \\ -\frac{1}{L} & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} V_{C_1} \\ i_1 \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} \frac{1}{RC_1} \\ \frac{1}{L} \end{bmatrix} [V_S]$$

روش دوم: معادلات حالت در مدار حالت نامناسب:

در مدارهای نامناسب لازم نیست که تمام انرژی ذخیره شده در عناصر را به عنوان تغییر حالت در نظر گرفته شود بلکه به ازای هر حالت نامناسبی یک انرژی ذخیره شده را باید در نظر گرفت و به ازای هر حالت نامناسبی یک انرژی ذخیره شده را باید در نظر گرفت.

Example: تغییر حالت را برای مدار زیر در نظر بگیرید.



تغییر حالت: از V_{C_1} و V_{C_2} و V_{C_3} به ازای i_1

تغییر حالت: به ازای V_S و V_{C_1} و V_{C_2} و V_{C_3}

روش حل:

1. براف مدار ترسیم شود

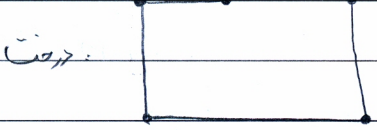
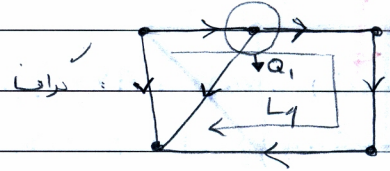
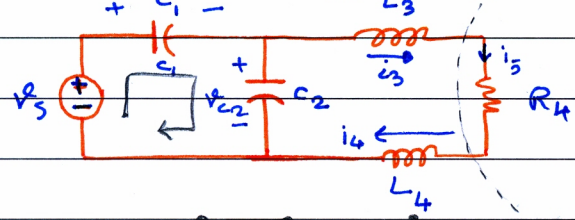
2. درخت را انتخاب می کنیم که خازن هایی که متغیر حالت هستند و سلع هایی که متغیر حالت نیستند را شامل شود. این درخت منابع ولتاژ را نیز باید داشته باشد. در صورت تمایل نشدن درخت از مقاوت ها استفاده می کنیم

3. معادلات کانت مست اساسی را برای خازن های روی سازه درخت و معادلات حلقه اساسی را برای سلعی های روی سازه ترسیم

4. معادلات بدست آمده را بر حسب متغیرهای حالت تبدیل می کنیم.

5. می توان معادلات را قبل ماتریس نیز خود.

Example: معادلات حالت را برای مدار زیر بنویسید. ← متغیر حالت: $\begin{cases} v_{c1} \\ i_3 \end{cases}$



$$\begin{cases} Q_1: -I_{c1} + I_{c2} + i_3 = 0 \\ L_1: -v_s + v_{c1} + v_{L3} + v_{R4} + v_{L4} = 0 \\ v_{c2} = v_s - v_{c1} \end{cases}$$

$$\Rightarrow \begin{cases} -c_1 \frac{dv_{c1}}{dt} + c_2 \frac{d(v_s - v_{c1})}{dt} + i_3 = 0 \\ -v_s + v_{c1} + L_3 \frac{di_3}{dt} + R_4 i_3 + L_4 \frac{di_3}{dt} = 0 \end{cases}$$

$$\Rightarrow \begin{cases} -(c_1 + c_2) \frac{dv_{c1}}{dt} = -(c_2 \frac{dv_s}{dt} + i_3) \\ (L_3 + L_4) \frac{di_3}{dt} = v_s - v_{c1} - R_4 i_3 \end{cases}$$

$$\Rightarrow \begin{cases} \frac{dv_{c1}}{dt} = \frac{c_2}{c_1 + c_2} \frac{dv_s}{dt} + \frac{1}{c_1 + c_2} i_3 \\ \frac{di_3}{dt} = \frac{v_s}{L_3 + L_4} - \frac{v_{c1}}{L_3 + L_4} - \frac{R_4}{L_3 + L_4} i_3 \end{cases}$$

$$\begin{bmatrix} \dot{v}_{c1} \\ \dot{i}_3 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & \frac{1}{c_1 + c_2} \\ -\frac{1}{L_3 + L_4} & \frac{R_4}{L_3 + L_4} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} v_{c1} \\ i_3 \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0 & \frac{c_2}{c_1 + c_2} \\ \frac{1}{L_3 + L_4} & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} v_s \\ \dot{v}_s \end{bmatrix}$$

$$L\dot{x} = L\dot{x}_3 \rightarrow [\dot{x}_5] = [0 \quad 1] \begin{bmatrix} v_{c1} \\ i_3 \end{bmatrix} + [0 \quad 0] \begin{bmatrix} v_s \\ v_s \end{bmatrix}$$

$$y(t) = C x(t) + D u(t)$$

روش حل معادلات حالت

1. حل تحلیلی
2. اولر ← در درس فاینا عددی
3. اولر تعمیم یافته ← در درس فاینا عددی

$$\dot{x}(t) = A x(t) + B u(t)$$

تبدیل لاپلاس

$$sX(s) - x(0) = AX(s) + BU(s)$$

$$(sI - A)X(s) = BU(s) - x(0)$$

$$X(s) = \frac{1}{sI - A} \{ BU(s) - x(0) \}$$

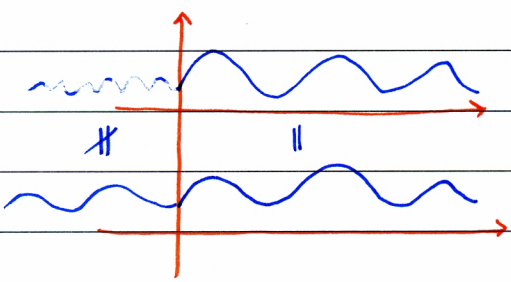
تبدیل لاپلاس (به جزوه نرم قبل مراجعه شود)
 1. یادآوری از تبدیل لاپلاس:

$$F(s) = \mathcal{L}\{f(t)\} = \int_0^\infty f(t)e^{-st} dt$$

$$F(s) = \int_0^\infty f(t)e^{-st} dt$$

تبدیل لاپلاس یکطرفه
 * اشتراک هاینرین از برون هاینران ∞ باشد، ناسه ناسه و ناسه ناسه

* تابع ها با هر نقطه صفر تعریف ناسه باشد تا تبدیل لاپلاس داشته باشد



* تبدیل لاپلاس هر دو تابع میسر است

از این تبدیل ها تنها برای تابع یکطرفه استفاده می کنیم

مثلاً $u(t)$, $\cos t u(t)$

$f(t)$	$\delta(t)$	$u(t)$	$r(t)$	$e^{-\alpha t}$
$F(s)$	1	$\frac{1}{s}$	$\frac{1}{s^2}$	$\frac{1}{s+\alpha}$

قضایا:

$$\lim_{t \rightarrow 0} f(t) = \lim_{s \rightarrow \infty} sF(s) \quad \text{قضیه مقدار اولیه}$$

$$\lim_{t \rightarrow \infty} f(t) = \lim_{s \rightarrow 0} sF(s) \quad \text{قضیه مقدار نهایی}$$

$$f'(t) \xrightarrow{\mathcal{L}} sF(s) - f(0) \quad \text{قضیه مشتقات تابع}$$

$$\int_0^t f(t) dt \xrightarrow{\mathcal{L}} \frac{F(s)}{s} \quad \text{قضیه انتگرال تابع}$$

* برای انتگرال‌گیری از $\frac{1}{s}$ در $F(s)$ ضرب می‌شود.

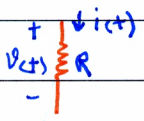
$$e^{\alpha t} f(t) \xrightarrow{\mathcal{L}} F(s-\alpha) \quad \text{قضیه اول انتقال}$$

$$e^{-\alpha s} F(s) \xrightarrow{\mathcal{L}} f(t-\alpha) \quad \text{قضیه دوم انتقال}$$

$$u(t-c) \cdot f(t-c) \xrightarrow{\mathcal{L}} e^{-sc} F(s) \quad \text{قضیه دوم انتقال}$$

تبدیل لابلاس در مدارها با بدو دسته کنی تقسیم می‌کنیم.

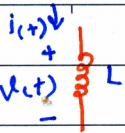
۱. مدارهای بدون شرط اولیه:



$$v(t) = Ri(t)$$

۱. مقاومت

$$V_s = RI_s$$

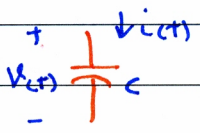


$$v(t) = L \frac{di}{dt}$$

2. سوال

$$\underline{L} \rightarrow v_s = LSI(s) - Li(0)$$

شرایط اولیه صفر $\rightarrow v_s = LSI(s)$



$$v(t) = \frac{1}{C} \int_{-\infty}^t i(\tau) d\tau =$$

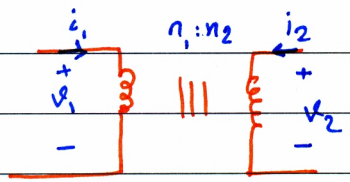
3. خان

$$\frac{1}{C} \int_{-A}^0 i(\tau) d\tau + \frac{1}{C} \int_0^t i(\tau) d\tau$$

$$\rightarrow v_t = v_c(0) + \frac{1}{C} \int_0^t i(\tau) d\tau \underline{L} \rightarrow = \frac{v_c(0)}{s} + \frac{1}{Cs} I(s)$$

شرایط اولیه صفر $\rightarrow v_s = \frac{1}{Cs} I(s)$

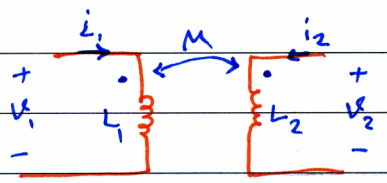
4. منابع و تباراجیه : برای بدست آوردن منابع در حوز دلاپلاس کافی است از منابع متغیغ تبدیل لاپلا گرفته شود



$$\frac{v_1}{v_2} = \frac{-i_2}{i_1} = \frac{n_1}{n_2}$$

5. توانی ابرهال :

$$\underline{L} \rightarrow \frac{v_1(s)}{v_2(s)} = \frac{-I_2(s)}{I_1(s)} = \frac{n_1}{n_2}$$



6. سلطای تفریغ

$$v_1 = L_1 \frac{di_1}{dt} + M \frac{di_2}{dt}$$

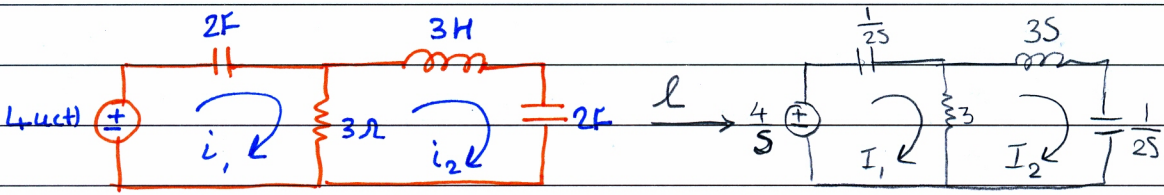
$$v_2 = L_2 \frac{di_2}{dt} + M \frac{di_1}{dt}$$

$$\Rightarrow \left. \begin{aligned} V_1(s) &= L_1 s I_1(s) - L_1 i_1(0) + M s I_2(s) - M i_2(0) \\ V_2(s) &= L_2 s I_2(s) - L_2 i_2(0) + M s I_1(s) - M i_1(0) \end{aligned} \right\}$$

شرایط اولیه صفر

$$\left. \begin{aligned} V_1(s) &= L_1 s I_1(s) + M s I_2(s) \\ V_2(s) &= L_2 s I_2(s) + M s I_1(s) \end{aligned} \right\}$$

Example: موازنه را با استفاده از سبیل (نابلاس) کلین بنویسید (مغز را ببینید) (شرط اولیه صفر!)



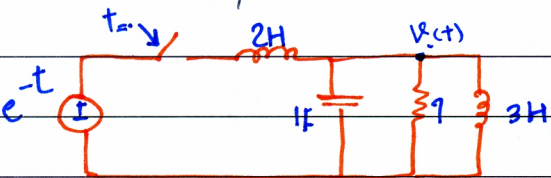
$$\begin{bmatrix} \frac{1}{25} + 3 & -3 \\ -3 & 3S + \frac{1}{25} + 3 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} I_1 \\ I_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 4S \\ 0 \end{bmatrix}$$

$$\Rightarrow I_1 = \frac{\begin{vmatrix} \frac{4}{5} & -3 \\ 0 & 3S + \frac{1}{25} + 3 \end{vmatrix}}{\begin{vmatrix} \frac{1}{25} + 3 & -3 \\ -3 & 3S + \frac{1}{25} + 3 \end{vmatrix}}$$

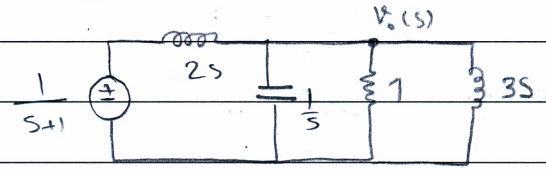
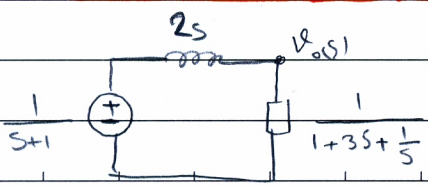
$$I_2 = \frac{\begin{vmatrix} \frac{1}{25} + 3 & \frac{4}{5} \\ -3 & 0 \end{vmatrix}}{\begin{vmatrix} \frac{1}{25} + 3 & -3 \\ -3 & 3S + \frac{1}{25} + 3 \end{vmatrix}}$$

$$L^{-1} \rightarrow i_1(t) =$$

$$L^{-1} \rightarrow i_2(t) =$$

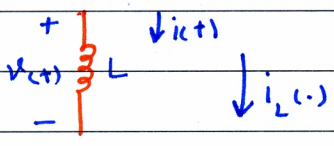


Example: $V_1(s)$ را ببینید



2. شرایط اولیه در صفر:

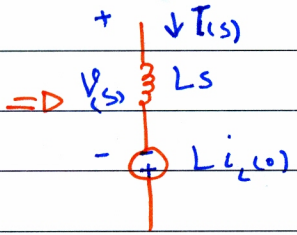
المان‌های سلف و خازن می‌توانند دارای شرایط اولیه باشند. در صورت وجود شرایط اولیه باید بر روی آن بحث نمود.



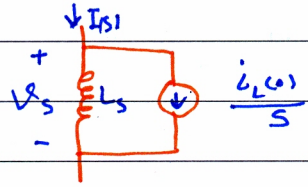
1. سلف

$$v_L(t) = L \frac{di_L(t)}{dt}$$

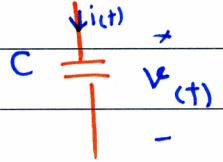
$$\xrightarrow{L} v_L(s) = LS I_L(s) - Li_L(0)$$



تبدیل منبع



2. خازن

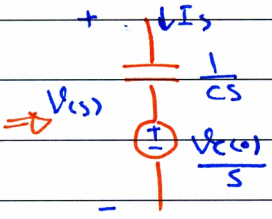


$$v_C(t) = \frac{1}{C} \int_{-\infty}^t i_C(\tau) d\tau$$

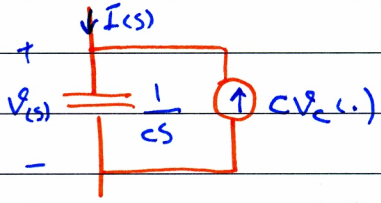
$$v_C(t) = \underbrace{\frac{1}{C} \int_{-\infty}^t i_C(\tau) d\tau}_{v_C(0)} + \frac{1}{C} \int_0^t i_C(\tau) d\tau$$

شرایط اولیه \$v_C(0)\$

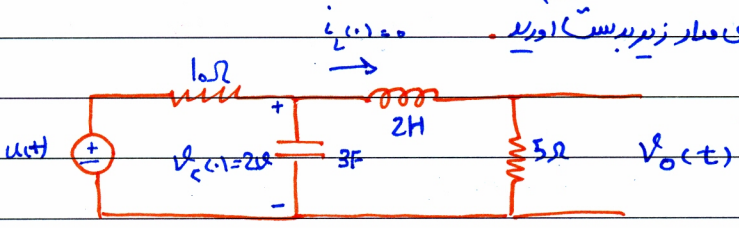
$$v_C(t) = v_C(0) + \frac{1}{C} \int_0^t i_C(\tau) d\tau \xrightarrow{L} v_C(s) = \frac{v_C(0)}{s} + \frac{1}{Cs} I_C(s)$$

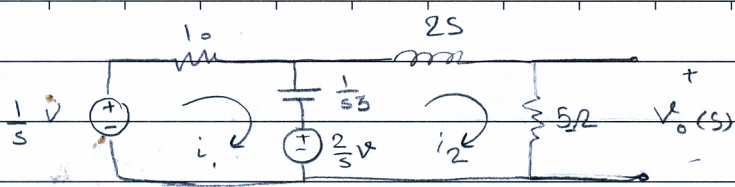


تبدیل منبع



Example: ولتاژ \$v_o(t)\$ را برای مدار زیر بیابید.

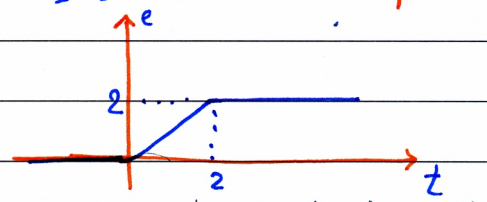
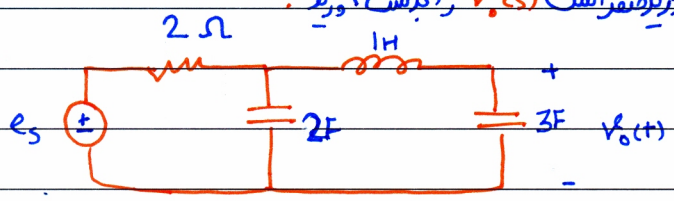




$$\begin{bmatrix} 10 + \frac{1}{3S} & -\frac{1}{3S} \\ -\frac{1}{3S} & 2S + \frac{1}{3S} + 5 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} I_1 \\ I_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \frac{1}{S} \\ \frac{2}{S} \end{bmatrix}$$

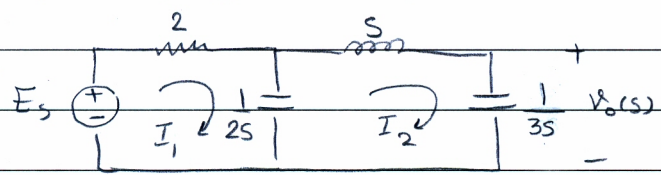
$$\Rightarrow I_2 = \frac{\begin{vmatrix} 10 + \frac{1}{3S} & 1 \\ -\frac{1}{3S} & 2 \end{vmatrix}}{\begin{vmatrix} 10 + \frac{1}{3S} & -\frac{1}{3S} \\ -\frac{1}{3S} & 2S + \frac{1}{3S} + 5 \end{vmatrix}} = a \rightarrow V_0(s) = a \times 5$$

Example: با فرض اینکه سولید اوله در مدار بیرون است $V_0(s)$ را بیست آورید.



$$e_s(t) = t u(t) - (t-2) u(t-2)$$

$$= \frac{1}{s^2} - \frac{e^{-2s}}{s^2}$$



$$\begin{bmatrix} 2 + \frac{1}{25} & -\frac{1}{25} \\ -\frac{1}{25} & S + \frac{1}{35} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} I_1 \\ I_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} E_s \\ 0 \end{bmatrix}$$

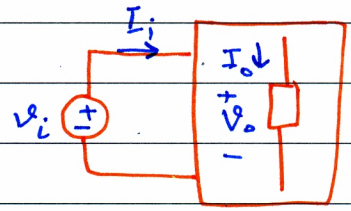
$$\Rightarrow I_2 = \frac{\begin{vmatrix} 2 + \frac{1}{25} & E_s \\ -\frac{1}{25} & 0 \end{vmatrix}}{\begin{vmatrix} 2 + \frac{1}{25} & -\frac{1}{25} \\ -\frac{1}{25} & S + \frac{1}{35} \end{vmatrix}} = a$$

$$V_0 = a \times \frac{1}{35}$$

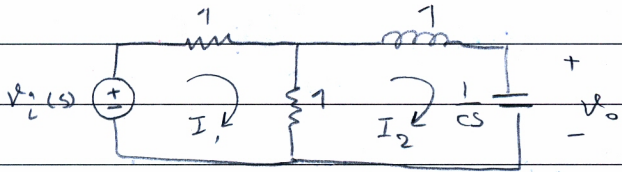
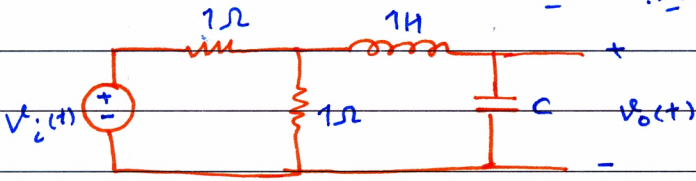
تابع تبدیل، تابع سلفی، تابع سلفی

$$H(s) = \frac{\left. \begin{matrix} \text{خروجی} \\ \text{داخلی} \end{matrix} \right\}}{\left. \begin{matrix} \text{درودی} \\ \text{داخلی} \end{matrix} \right\}}$$

سلفی = 0



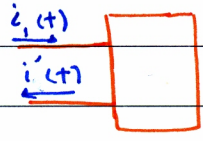
Example: تابع سلفی $\frac{V_o(s)}{V_i(s)}$ را برای مدار زیر بیابید.



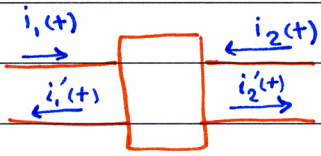
$$\begin{bmatrix} 1+1 & -1 \\ -1 & 1+s+\frac{1}{cs} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} I_1 \\ I_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} V_i \\ 0 \end{bmatrix}$$

$$I_2 = \dots = a \Rightarrow V_o = a \times \frac{1}{cs} \Rightarrow H(s) = \frac{a}{V_i} \times \frac{1}{cs}$$

دوقطبی



$$\Rightarrow \text{if } i_1(t) = i'_1(t) \Rightarrow \text{دوقطبی}$$



$$\Rightarrow \text{if } \begin{cases} i_1(t) = i'_1(t) \\ i_2(t) = i'_2(t) \end{cases} \Rightarrow \text{دوقطبی}$$

★ ساده ترین دوقطبی و ما او دقت

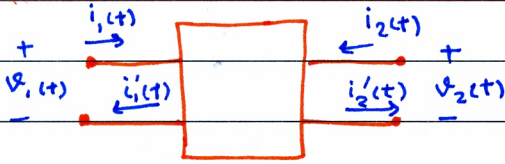
- در این صورت فقط با دو قطب‌ها با شرایط زیر سروکار داریم :

3. شرایط اولیه صفر باشد

2. منبع مستقل نداشته باشد

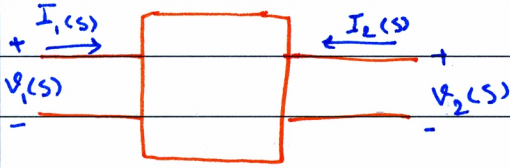
1. LTI

4. تنها در حوزه لاپلاس کب می‌شود



- مدل Z. (احدی است)

در این مدل زون بر این است که ما با I_1 و I_2 می‌خواهیم v_1 و v_2 را بیست آوریم.



$$\begin{cases} v_1 = z_{11} I_1 + z_{12} I_2 \\ v_2 = z_{22} I_2 + z_{21} I_1 \end{cases}$$

$$\Rightarrow \begin{bmatrix} v_1 \\ v_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} z_{11} & z_{12} \\ z_{21} & z_{22} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} I_1 \\ I_2 \end{bmatrix}$$

$$z_{11} = \left. \frac{v_1}{I_1} \right|_{I_2=0}$$

$$z_{12} = \left. \frac{v_1}{I_2} \right|_{I_1=0}$$

$$z_{21} = \left. \frac{v_2}{I_1} \right|_{I_2=0}$$

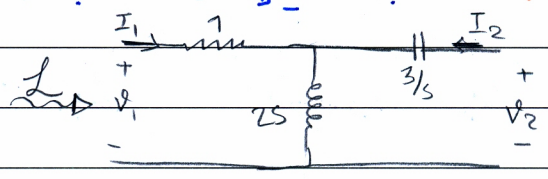
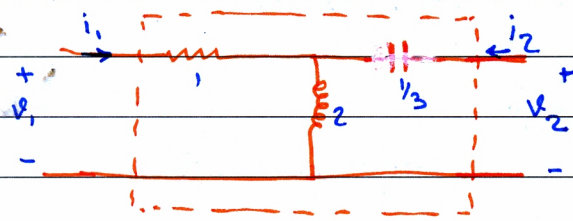
$$z_{22} = \left. \frac{v_2}{I_2} \right|_{I_1=0}$$

برای بیست آوردن پارامترهای Z یک دو قطبی می‌توانیم از روابط زیر استفاده کرد :

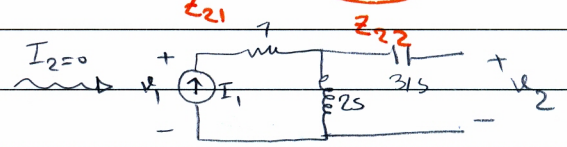
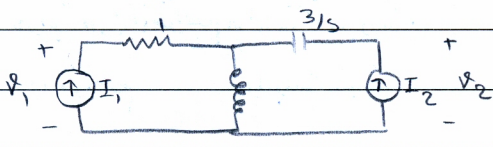
(1) ندیش K_{VL} و K_{CL} در شب‌بنودن روابط بر اساس روابط اصلی دو قطبی

(2) صفر نمودن I_1 و بیست آوردن پارامترهای Z به صورت مجزا (مترادان) دو منبع جریا با مقدار I_1 و I_2

Example: برای مدار زیر پارامترهای Z را بیست آورید.



$$\begin{cases} -V_1 + I_1 + 2S(I_1 + I_2) = 0 \\ V_2 + \frac{3}{5}I_2 + 2S(I_1 + I_2) = 0 \end{cases} \Rightarrow \begin{cases} V_1 = (1 + 2S)I_1 + 2SI_2 \\ V_2 = 2SI_1 + (\frac{3}{5} + 2)I_2 \end{cases}$$

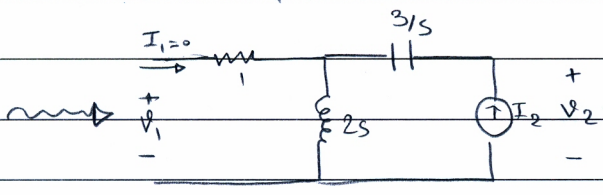


$$Z_{11} = \left. \frac{V_1}{I_1} \right|_{I_2=0} = 1 + 2S$$

$$Z_{21} = \left. \frac{V_2}{I_1} \right|_{I_2=0} = 2S$$

$$-V_1 + I_1 + 2SI_1 = 0$$

$$-V_2 + \frac{3}{5}I_2 + 2SI_1 = 0$$

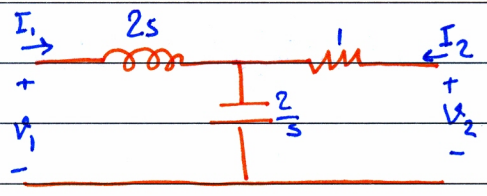


$$Z_{12} = \left. \frac{V_1}{I_2} \right|_{I_1=0} = 2S$$

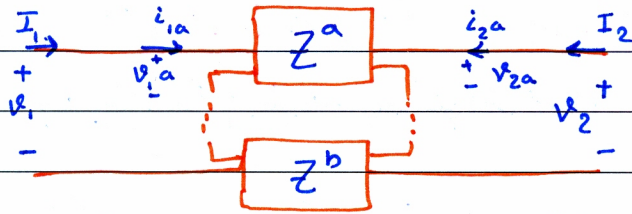
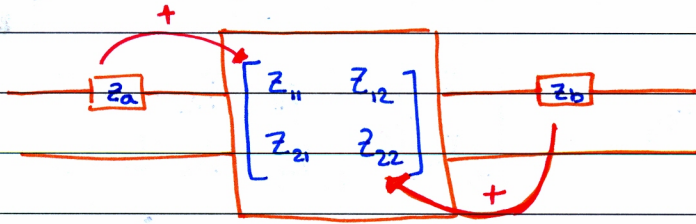
$$Z_{22} = \left. \frac{V_2}{I_2} \right|_{I_1=0} = \frac{3}{5} + 2S$$

شرط متقابل یا هم پاشی در دو قطبی های با فعل Z این است که $Z_{12} = Z_{21}$. البته در مدار منبع وابسته وجود داشته باشد. حتی این اتفاق می افتد و آن در وجود داشته باشد. ظاهراً می توان شرایطی را بیست آوریم این شرط برقرار باشد.

Example: پارامترهای Z مدار زیر را بیست آورید.



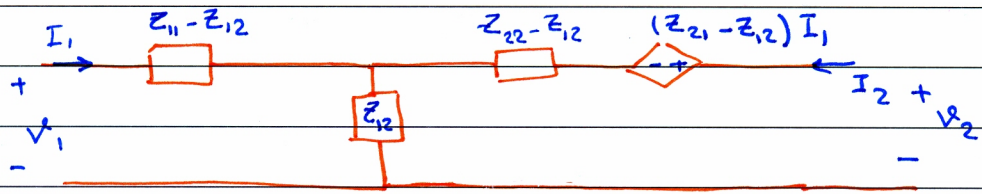
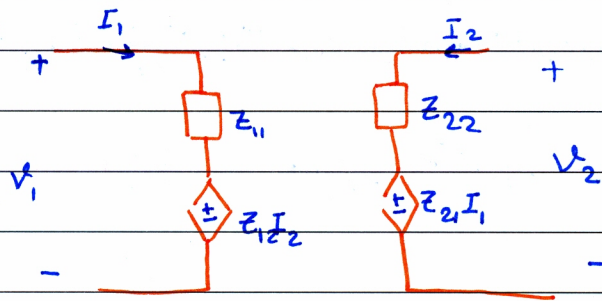
$$\begin{cases} V_1 = 2S I_1 + \frac{2}{S} (I_1 + I_2) \\ V_2 = I_2 + \frac{2}{S} (I_1 + I_2) \end{cases} \Rightarrow \begin{cases} V_1 = (2S + \frac{2}{S}) I_1 + \frac{2}{S} I_2 \\ V_2 = (1 + \frac{2}{S}) I_2 + \frac{2}{S} I_1 \end{cases}$$



به هم بستن دو قطب با مدل Z

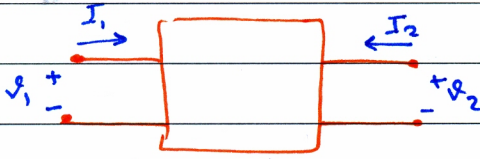
$$Z_{ab} = Z^a + Z^b$$

مدل معادل دو قطب با مدل Z



مدل Y (ادمیسیانس)

در این مدل فرض داریم است با داشتن V_1, V_2, I_1, I_2 را بدست آوریم.



$$\begin{bmatrix} I_1 \\ I_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} Y_{11} & Y_{12} \\ Y_{21} & Y_{22} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} V_1 \\ V_2 \end{bmatrix}$$

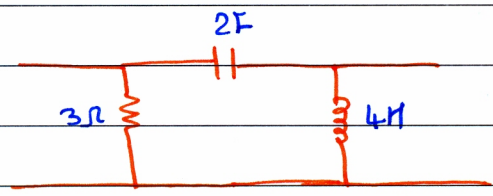
$$Y_{11} = \frac{I_1}{V_1} \Big|_{V_2=0} \quad Y_{12} = \frac{I_1}{V_2} \Big|_{V_1=0} \quad Y_{21} = \frac{I_2}{V_1} \Big|_{V_2=0} \quad Y_{22} = \frac{I_2}{V_2} \Big|_{V_1=0}$$

برای بدست آوردن پارامترهای این دو خطی می‌توانیم هر دو را از دور و از زیر رادینال خود

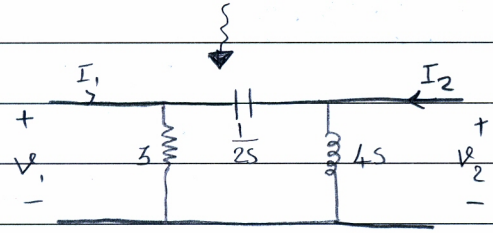
را. روش اول و دوم و ترتیب نمودن روابط بر اساس رابطه اصلی دو خطی

2. قرار دادن دو منبع ولتاژ با مقادیر V_1 و V_2 در سرهای اول و دوم و صف نمودن نتایج آنها

Example: پارامترهای Y مدار زیر را بدست آورید.

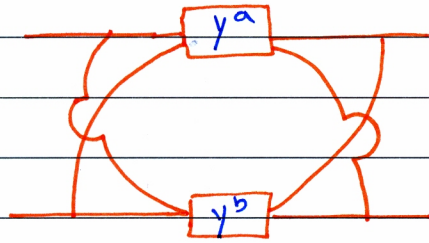
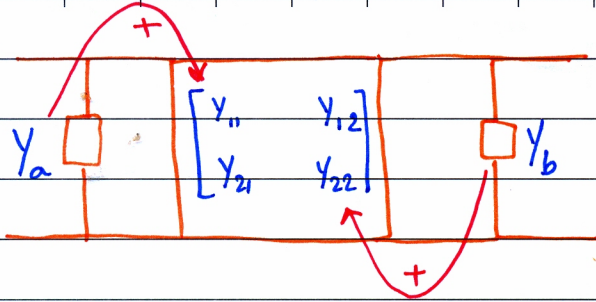


$$\begin{bmatrix} 2s + \frac{1}{3} & -2s \\ -2s & \frac{1}{4s} + 2s \end{bmatrix} \begin{bmatrix} V_1 \\ V_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} I_1 \\ I_2 \end{bmatrix}$$



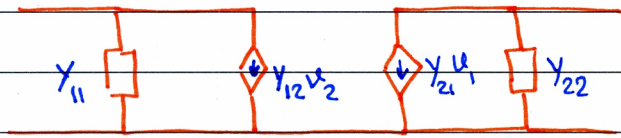
$$\begin{cases} \frac{V_1}{3} + \frac{V_1 - V_2}{1/25} = I_1 \\ \frac{V_2}{4s} + \frac{V_2 - V_1}{1/25} = I_2 \end{cases}$$

شرط تقابلی مهمی در این مدل این است که $Y_{21} = Y_{12}$ باشد.



به هم پهن کردن قطبها:

$$Y_b = Y^a + Y^b$$



معادل شدن

