

A & C

SEMINAR SÂPT. 12 17.05 - 21.05. 2021

10. CIRCUITE ELECTRICE LINIARE ÎN REGIM TRANZITORIU

REGIM TRANZITORIU = Regimul în care mărimile din circuit pot avea variații arbitrarie în timp.

10.1 Variabile de stare. Formularea problemei

Circuite \rightarrow rezistențe ideale liniare

\rightarrow bobine ideale liniare

\rightarrow undresistive ideale liniare

\rightarrow surse comandate liniar

\rightarrow bobine ideale liniare cuplate

\rightarrow surse ideale de tensiune \rightarrow cu variații arbitrarie în timp.

\rightarrow surse ideale de curent - cu variații arbitrarie în timp

\Rightarrow metode relativ simple \rightarrow soluție analitică

CIRCUITELE ÎN REGIM TRANZITORIU CARE NU SUNT LINIARE

NECESITĂ METODE NUMERICE DE REZOLVARE.

Problema fundamentală a analizei circuitelor electrice
în regim transitoriu

Se dă:

- topologia circuitului;
- parametrii elementelor liniare R_k, L_k, C_k, L_{ku} , inclusiv ai sursei comandate liniar $\times_k, \beta_k, \rho_k, \delta_k$;

PAG 1 / 35

- excităriile în tensiune $e_k(t)$ și/ sau curent $j_k(t)$, unde
 $e_k, j_k : [t_0, \infty) \rightarrow \mathbb{R}$.
 - condiții initiale: curentul printr bobine $i_{Lk}(t_0)$ și tensiunile
pe bornele condensatorelor $u_{Ck}(t_0)$.
- Se ca:
- tensiunile și curentul $u_k(t)$ și $i_k(t)$ unde $u_k, i_k : [t_0, \infty) \rightarrow \mathbb{R}$
 - puterile transferate de lăzile circuitului $p_k(t)$.

10.2. Metode identificării constanțelor

Metode identificării constanțelor se aplică exclusiv circuitelor liniare de ordinul 1, cu excitare treaptă.

Def: CIRCUIT DE ORDINUL 1: - dacă el are un singur element suvenulător de mișcare (o bobină sau un condensator).

Def: EXCITARE TREAPTA: - traiectoria circuitului de la o stare stacionară (de curent continuu) la alta stare stacionară.

În cazul unei excitări treaptă, circuitul evoluționa de la o stare initială (conspicătoare momentului $t=0$) la o stare de regim permanent ($t \rightarrow \infty$).

IDEA METODEI

PAG 2/35

Expresia variabilei de stare

$$x(t) = A e^{-\frac{t}{\tau}} + B \quad (1)$$

unde $\tau [s] \rightarrow$ constanță de timp

$$\tau = R C \quad \tau = \frac{L}{R} \quad (\text{bobină})$$

(condensator)

- constantele A și B se determină din analiza caracterelor unei două stări statice care se face transiția:

1. stare initială $t = 0$, cunoscută prin valoarea $x_0 = x(0)$ care fie să fie explicit, fie trebuie analizat circuitul în regim permanent anterior regimului transitoriu;

2. stare finală $t \rightarrow \infty$, cunoscută prin valoarea $x_\infty =$

= $\lim_{t \rightarrow \infty} x(t)$, care se obține prin analiza circuitului în

regim statiscă posterior regimului transitoriu. Este important ca circuitul să fie stabil ($\zeta > 0$), deoarece dacă nu există, astfel metode nu se poate aplica.

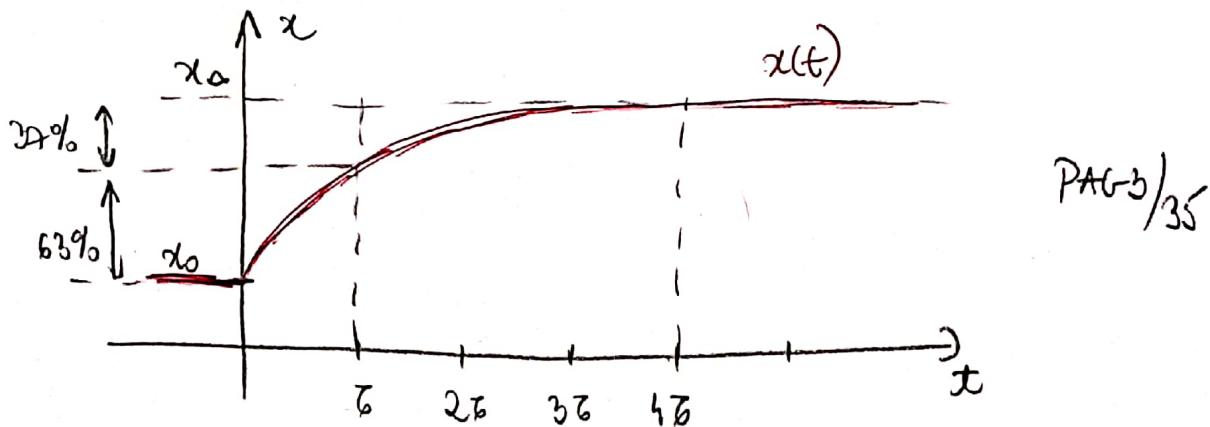
Cele două condiții de mai sus aplicate relației (1) conduc la:

$$x_0 = A + B \quad (2)$$

$$x_\infty = B \quad (3)$$

de unde rezulta că variația în timp a morfismului de stare este:

$$x(t) = (x_0 - x_\infty) e^{-\frac{t}{\tau}} + x_\infty \quad (4)$$



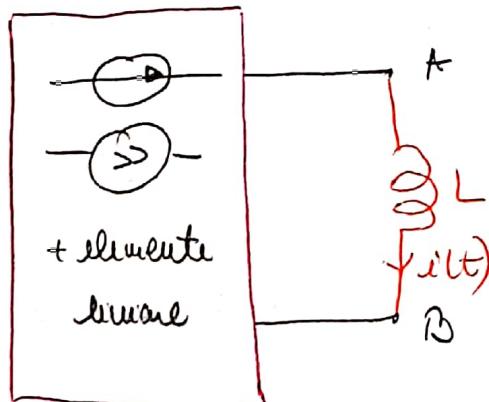
Evoluția lui $x(t)$ din relația (4)

Teorema regimului tranzitoriu al unui circuit de ordinul I se enunță treptă durerosă în timp infinit, unde punct de vedere practic se consideră că el se termină după $3 \div 4$ constante de timp. $\Rightarrow T$ - se dă informații asupra duratăi regimului tranzitoriu.

ARGUMENTAREA FORMULEI $Ae^{-\frac{t}{T}} + B$.

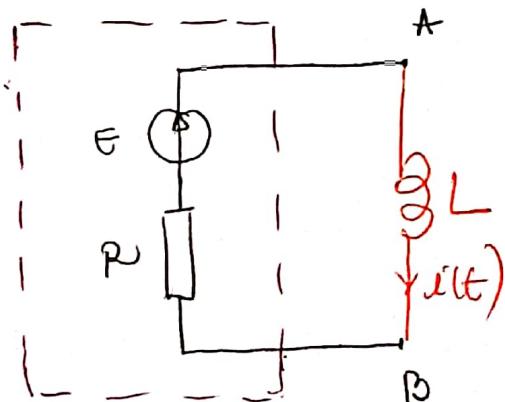
Pt argumentarea rel (i) considerăm un circuit care are o nuște bobină de inductanță L și un alt nuște element rezistență lineară năștute.

Fig A



Conform teoremei Thévenin, poarta dinamicii activă și poate reprezenta ca un generator echivalent de tensiune având t.e.m. E egală cu tensiunea de gol și rezistență internă R egală cu rezistența rețelei parțiale.

Fig B



$$T = \frac{L}{R}$$

PAG 4/35

TKII pe Fig B.

$$L \frac{di}{dt} + Ri(t) = E \quad (5)$$

Ordinul 1 al circuitului poate fi copleșit cu ordinul ec. diferențială de rezolvat.

Sol. ec.(5) \rightarrow suma dintre soluția ecuației omogene și o soluție particulară a ecuației neomogene, acesta din urmă conținându-se de forme terenului liber:

$$i(t) = i_0(t) + i_p$$

Ec. omogenă $L \frac{di}{dt} + Ri = 0$ are soluția caracteristică

$Lx + R = 0$ care are soluția $x = -\frac{R}{L}$ care se notează

$$x = -\frac{1}{6} \text{ unde}$$

$$\tau = \frac{L}{R} \quad (6)$$

PAG 35

\Rightarrow rezultă soluția ecuației omogene $i_0(t) = A e^{xt} = A e^{-\frac{t}{6}}$.

Soluția particulară a ecuației nonhomogene se cărbă de forme terenului liber, aici o constată $i_p = B$ și are cauză

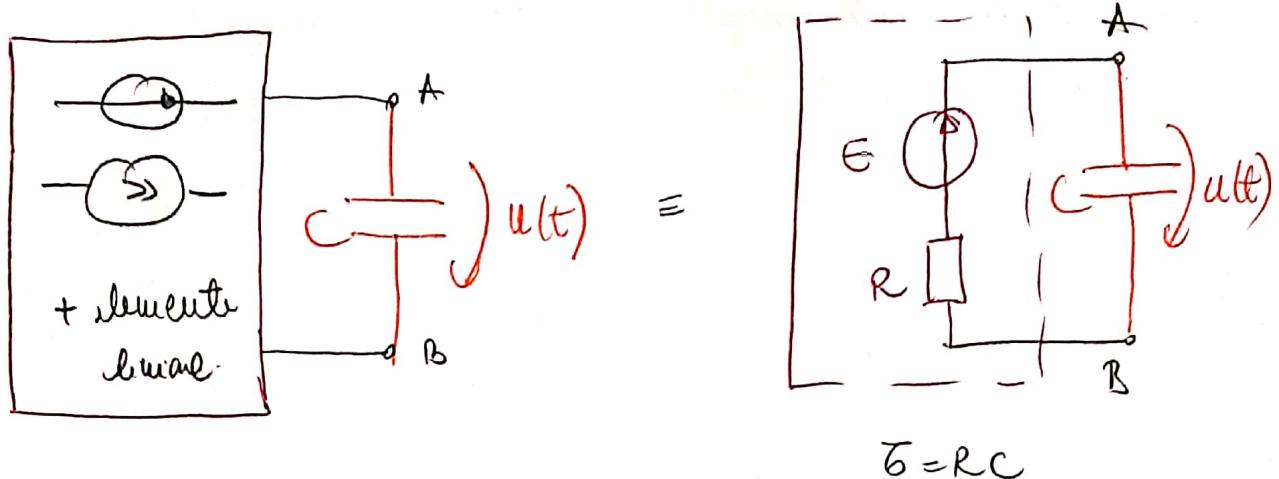
$$i(t) = A e^{-\frac{t}{6}} + B \quad (7)$$

Introducând soluția particulară în ec.(5) $\Rightarrow RB = E \Rightarrow$

$\Rightarrow B = \frac{E}{R}$. Soluția particulară este soluția de regim permanent,

obținută din analiza circuitului în care bobinele este înlocuită cu scheme de echivalență în C.C., adică un conductor perfect.

În mod similar pt cazul în care problema are un niger condensator.



$$RC \frac{du}{dt} + u(t) = E \Rightarrow \tau = RC.$$

ALGORITMUL METODEI IDENTIFICĂRII CONSTANȚELOR

PASUL 1 Se analizează circuitul în regim stationar anterior regimului transitoriu cu metodele de la c.c., înlocuind bobine cu un conductor perfect și condensatorul cu un izolator perfect).

PAS 6/35

În acest pas, topologia circuitului este cea de la momentul anterior regimului transitoriu (momentul "0-")
 \Rightarrow se determină intensitatea curentului prin conductorul care înlocuiește bobina I_{L_0} sau transmisie de la izolatorului care înlocuiește condensatorul u_{C_0} .

Particulars

London, 1880.

10

1
}) uco

PASUL 2 Se analizează următorul în regim stacionar posterior regimului transitoriu cu metodele de la c.c., urmând bolile și condusorul cu scheme echivalente de c.c.

(L → — ; e → — —)

În acest caz, topologia circuitului este cea de la momentul anterior regimului transitoriu (după t_+). Prin această analiză se determină intensitatea curentului prin conductorul care înlocuiește bobina și se trăsucă în bramele izolatorului care înlocuiesc condensatorul C_{ba} .

PA SUL 3 se poate rezolva circuitul și se determină rezistența echivalentă făcând de baza elementului sumulator de energie (L sau C), notată cu R .

$$\Rightarrow T = RC \quad (\text{measurable quantity in condenser})$$

$$\Rightarrow T = \frac{L}{R} \quad (\rightarrow \text{in series behind})$$

PASUL 4 Se determină evoluția în timp a variabilei de stare, identificând constantele din expresia

$$x(t) = A e^{-\frac{t}{6}} + B$$

PAG 7 / 35

unde $x(t) = i_L(t)$ este curentul în bobină și $x(t) = u_C(t)$

pentru circuitul cu condensator.

Impunem 2 conditii $x(0) = x_0$

si $x(t) = x_\infty$
 $t \rightarrow \infty$

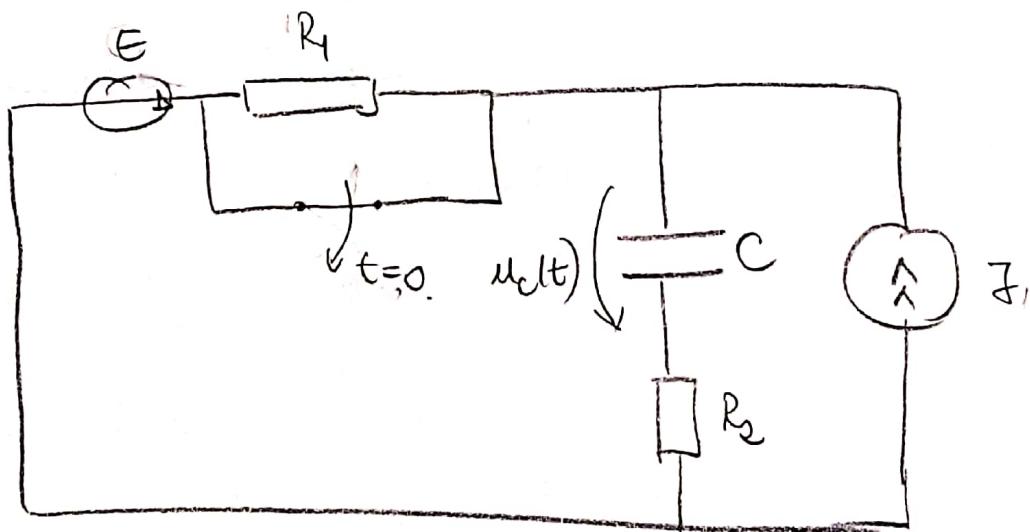
unde x_0 (valoare initială) \rightarrow pasul 1

x_∞ (valoare de regim permanent) \rightarrow pasul 2.

PASUL 5 Să determinăm celelalte mărimi din circuit urmărind
carele sunt situate (în cazul circuitului cu bobină) sau
nu sunt situate (în cazul circuitului cu condensator).

PROBLEME REZOLVATE

①



$$E_1 = 12V$$

$$I = 12A$$

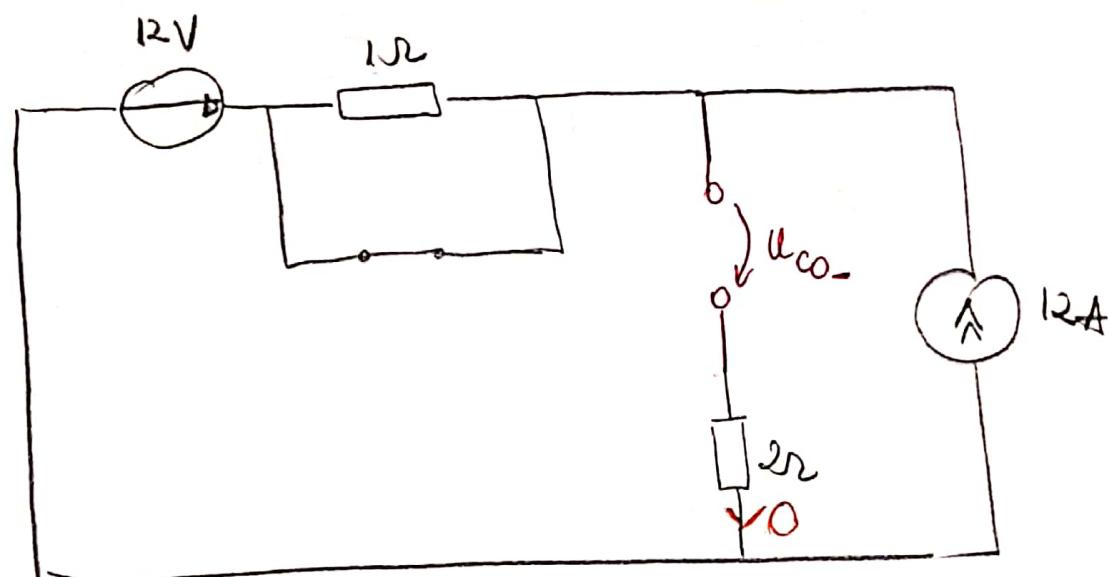
$$R_1 = 1\Omega$$

$$R_2 = 2\Omega$$

$$C = 3 \text{ F} \quad / \quad u_C(t) = ?$$

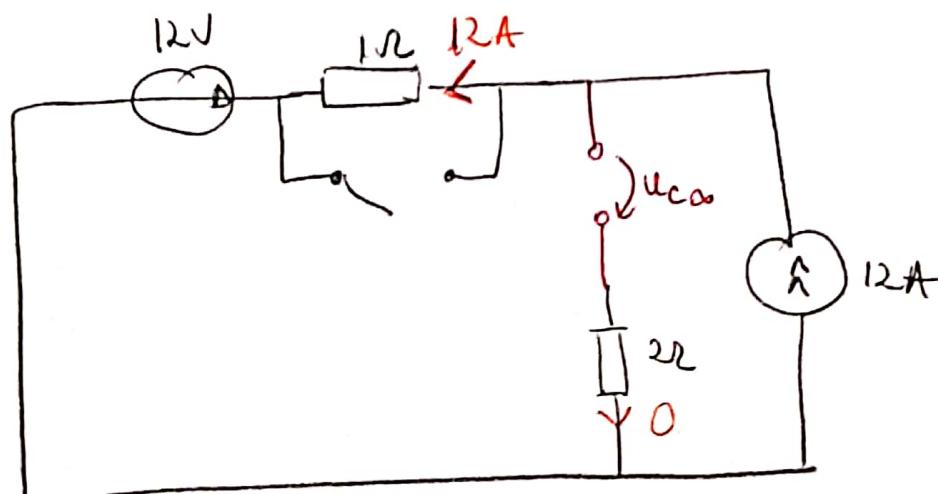
PAG 8/35

PASUL 1 Se analizează circuitul în regim stativ sau anterior regimului transitoriu cu metodele de la c.c.



$$u_{CO-} = 12V$$

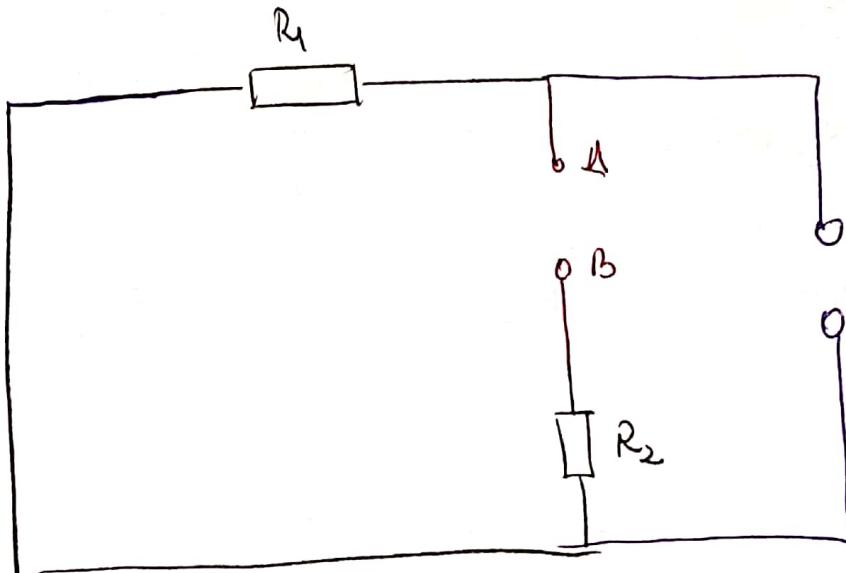
PASUL 2 Se analizează circuitul în regim stativ posterior regimului transitoriu.



$$u_{C00} = 12 \cdot 1 + 12 = 24V$$

PAG 9 / 35

PASUL 3 Se paraleloza circuitul afara determina rezistența echivalentă folă de bornele condensatorului.



$$R = R_1 + R_2 = 1 + 2 = 3 \Omega$$

$$T = RC = 3 \cdot 3 = 9 \text{ s}$$

PASUL 4 Se determină evoluția în timp a variabilei de stare, identificând condensatorul C și B din expresia $u_C(t) = Ae^{-\frac{t}{T}} + B$.

$$\begin{aligned} u_{C0} &= 12 \Rightarrow A + B = 12 \\ u_{C\infty} &= 24 \Rightarrow B = 24 \end{aligned} \quad \left. \begin{array}{l} \\ \end{array} \right\} \Rightarrow \boxed{A = -12}$$

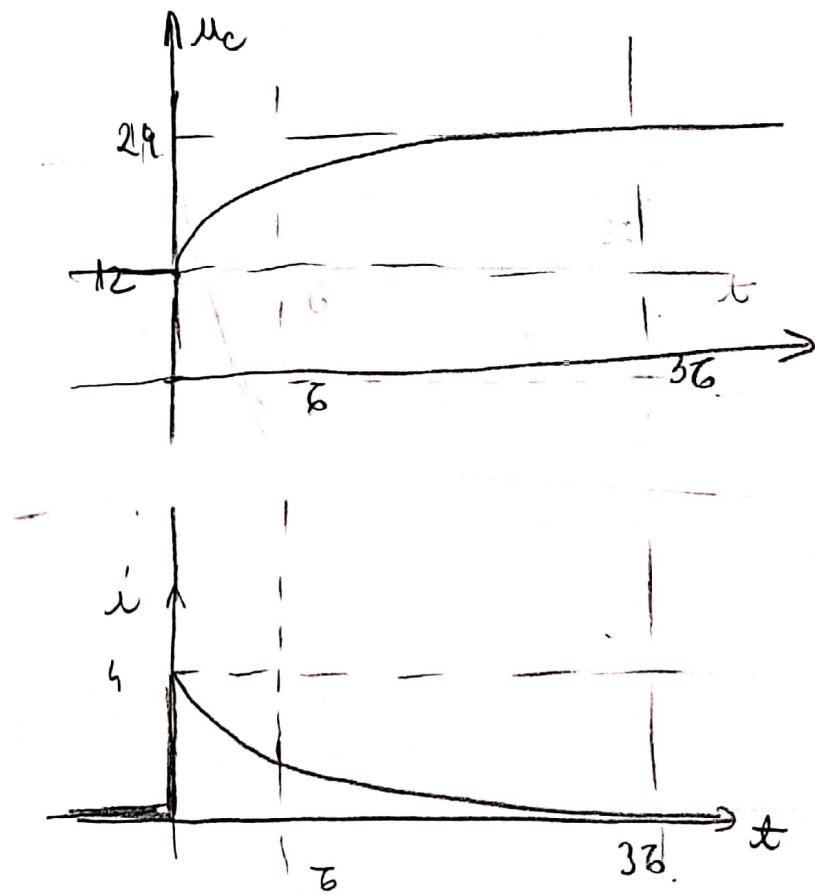
Tensiunea de bornele condensatorului este:

$$\boxed{u_C(t) = -12e^{-\frac{t}{9}} + 24 \text{ [V] pt } t > 0}$$

PAG 10/55

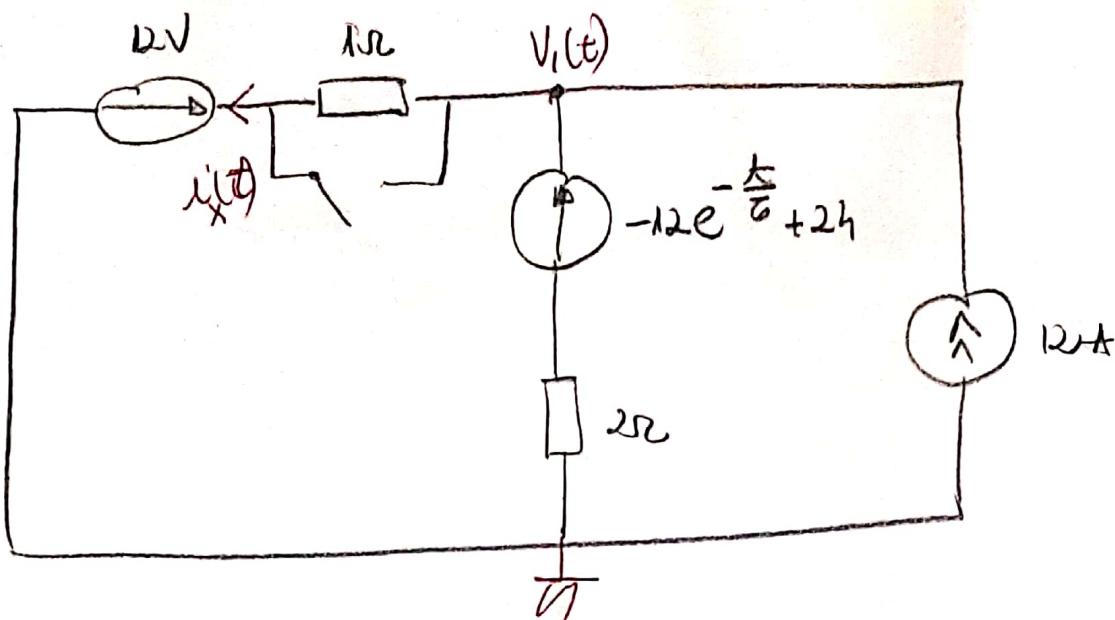
Să calculăm năvălirea prin condensator

$$\begin{aligned}i_{c}(t) &= C \frac{du_c}{dt} = C \frac{d}{dt} \left[-12e^{-\frac{t}{6}} + 24 \right] = \\&= C \cdot (-12) \left(\frac{1}{6} \right) e^{-\frac{t}{6}} = f(-12) \left(\frac{1}{Rf} \right) e^{-\frac{t}{6}} = \\&= \frac{12}{3} e^{-\frac{t}{6}} = 4e^{-\frac{t}{6}} [A] \quad t > 0.\end{aligned}$$



PASUL 5 Se determină năvălirea mononiu din circuit
înlocuind condensatorul cu o sură ideală de tensiune,
monedă t. e.m. O funcție care depinde de timp.

PAS 11 / 35



Metode potențialelor nodurilor.

$$\frac{V_1(t) - 12}{1} + \frac{V_1(t) - [-12e^{-\frac{t}{6}} + 24]}{2} - 12 = 0$$

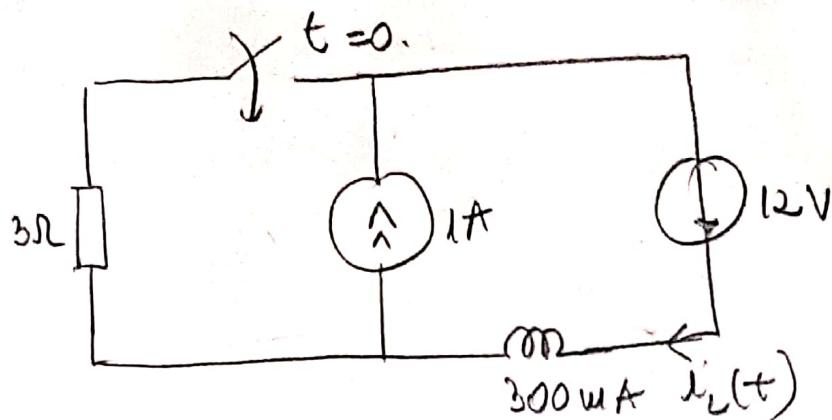
$$2V_1(t) - 24 + V_1(t) + 12e^{-\frac{t}{6}} - 24 - 24 = 0$$

$$3V_1(t) = 12e^{-\frac{t}{6}} + 72 \Rightarrow \boxed{V_1(t) = 4e^{-\frac{t}{6}} + 24, t \geq 0}$$

$$\boxed{i_x(t) = \frac{V_1(t) - 12}{1} = 4e^{-\frac{t}{6}} + 12, t \geq 0}$$

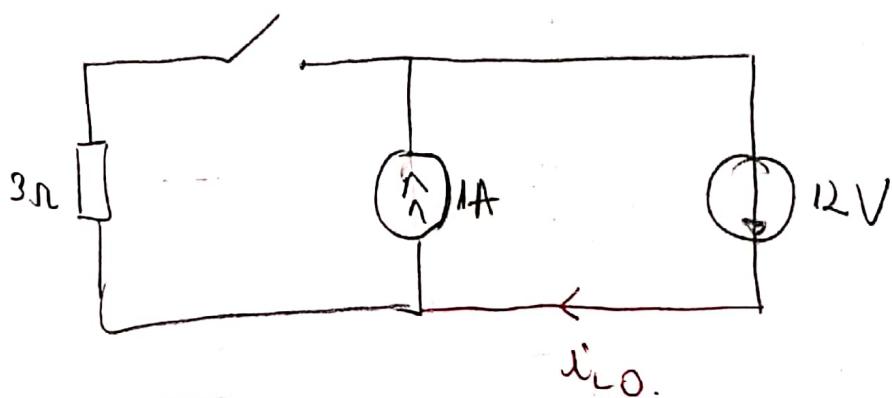
PAG 12
/35

(2)



la $t=0$ se exclude interrupțorul. Să se calculeze $i_L(t)$ și $u_L(t)$.

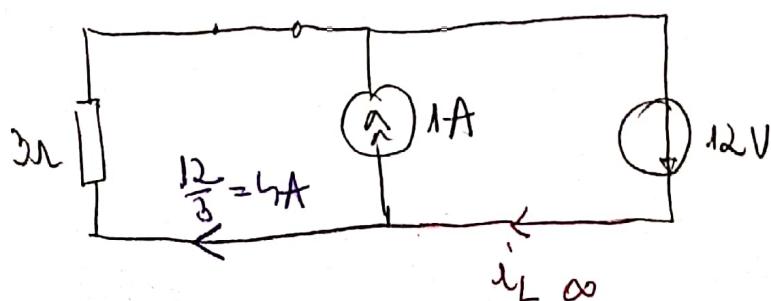
PASUL 1 Se analizează circuitul de regim stativ sau anterior regimului transitoriu cu metodele de la c.c.



$$i_{L0} = 1 \text{ A.}$$

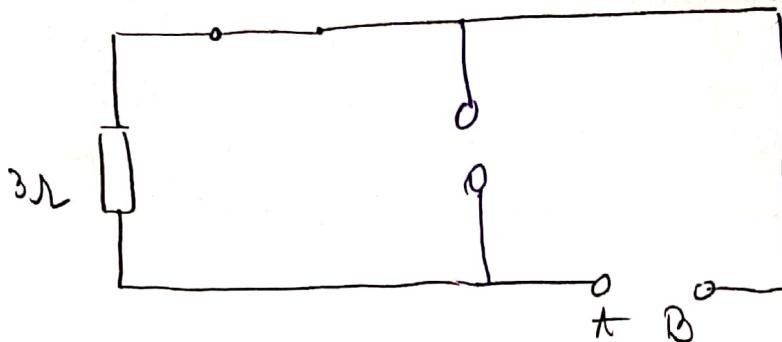
PAG 13 / 35

PASUL 2 Se analizează circuitul în regim stativ sau anterior regimului transitoriu



$$\Rightarrow i_{L\infty} = 1 + 4 = 5 \text{ A}$$

PASUL 3 să formezăz circuitul și să determină rezistența echivalentă fără de barele bobinei.



$$R = 3\Omega$$

$$\Rightarrow \tau = \frac{L}{R} = \frac{200 \times 10^{-3}}{3} = 0.1\text{s}$$

PASUL 4 să determine evoluția în timp a variabilei de stare, identificând coastele A și B din expresia

$$x_2(t) = A e^{-\frac{t}{\tau}} + B$$

$$\left. \begin{array}{l} x_{20} = 1 \Rightarrow A + B = 1 \\ x_{2\infty} = 5 \Rightarrow B = 5 \end{array} \right\} \Rightarrow A = -4$$

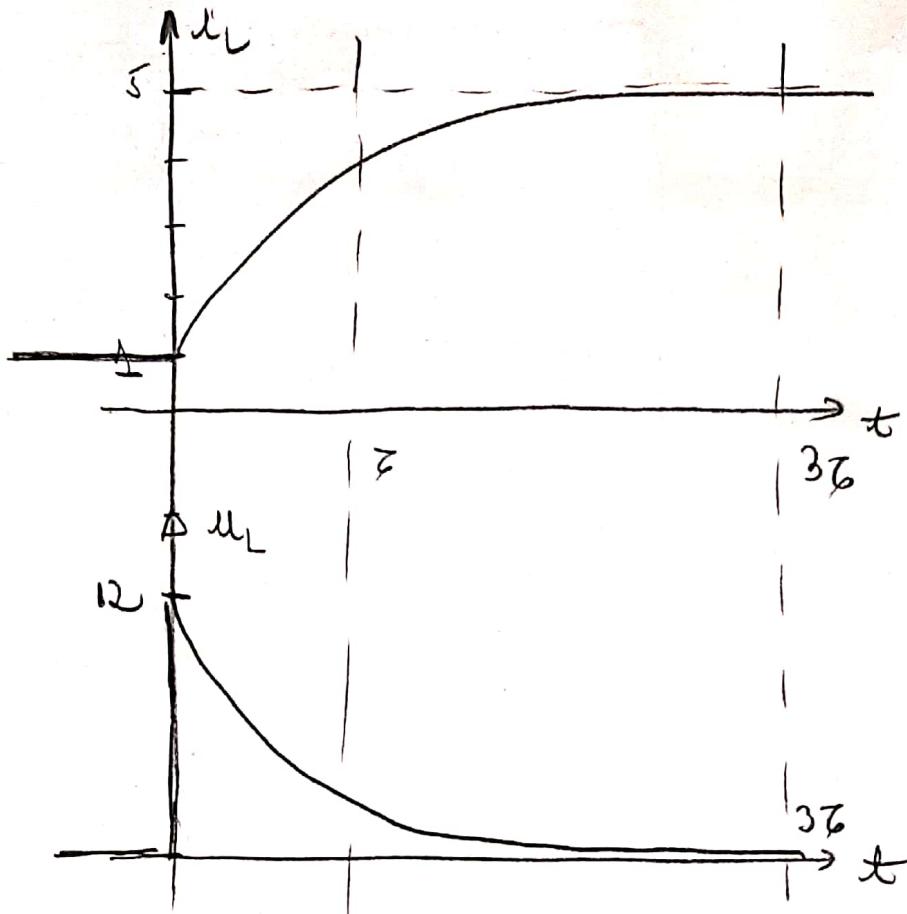
Curentul prin bobină este

$$x_2(t) = -4 e^{-\frac{t}{0.1}} + 5 \quad \text{pt } t \geq 0$$

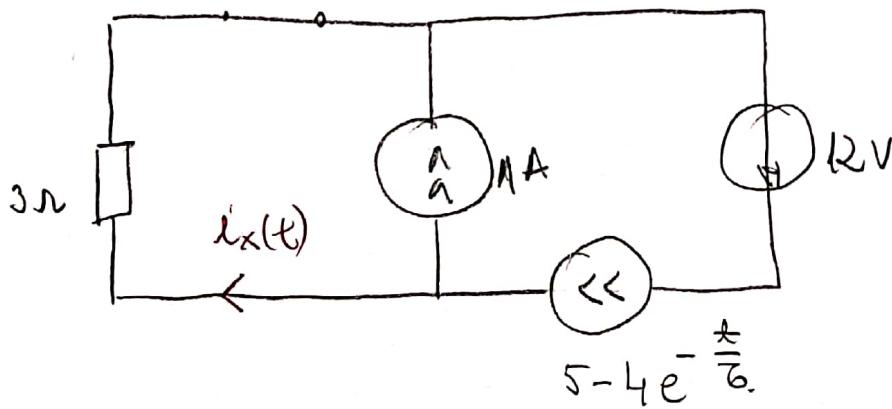
PASUL 4 / 35

Să calculăm și tensiunea la barele bobinei

$$\begin{aligned} u_L(t) &= L \frac{di_L}{dt} = L \frac{d}{dt} \left[-4e^{-\frac{t}{0.1}} + 5 \right] = \\ &= L \cdot (-4) \left(-\frac{1}{0.1} \right) e^{-\frac{t}{0.1}} = 4K \frac{R}{K} e^{-\frac{t}{0.1}} = 12e^{-\frac{t}{0.1}}, t \geq 0 \end{aligned}$$

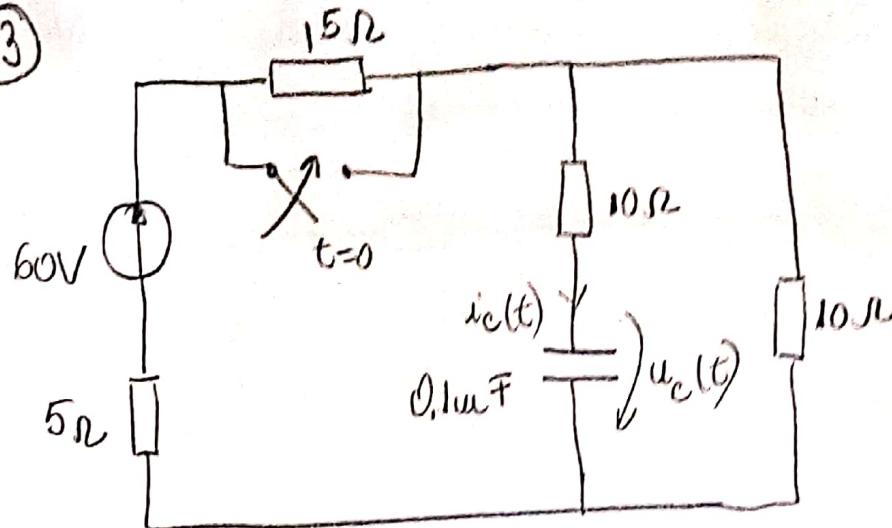


PASUL 5 Să determinăm calea de mărire a curentului înlocuind bobinele cu o sură ideală de curent (sic).

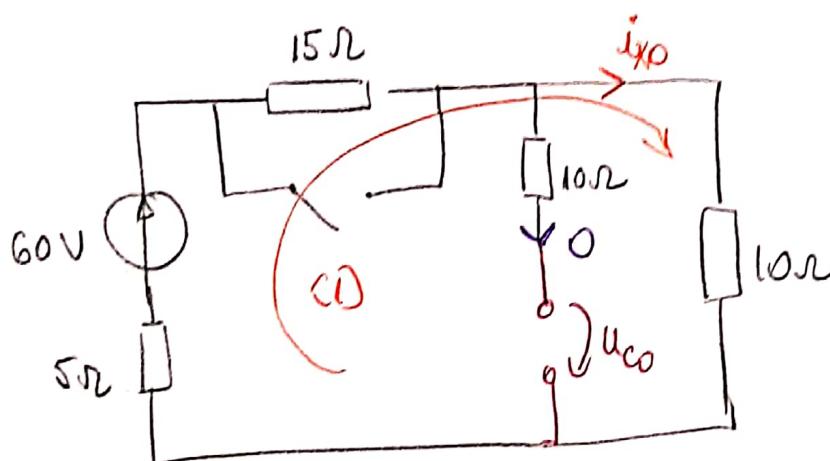


$$i_x(t) = 5 - 4e^{-\frac{t}{6}} - 1 = 4 - 4e^{-\frac{t}{6}}, \quad t \geq 0.$$

③



PASUL 1 Să analizăm circ. în reg. stativă anterior și rezultările să ne dezvăluie ce reacție de la c.e.

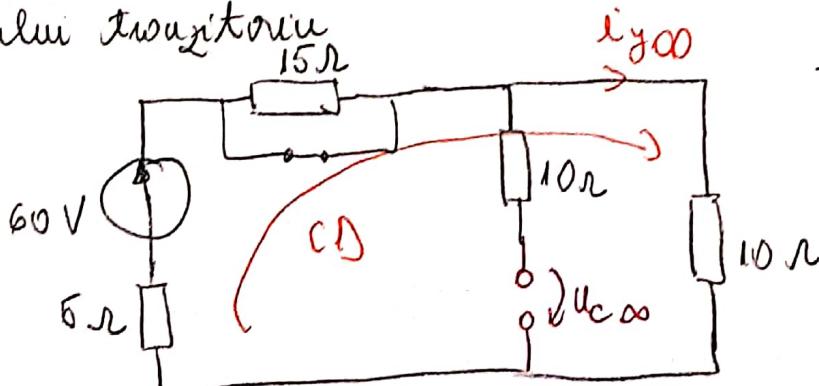


$$\text{TKII}_{[CD]} \quad (15+10+5) i_{x0} = 60 \quad \Rightarrow \boxed{i_{x0} = \frac{60}{30} = 2A}$$

$$\boxed{u_{c0} = 10 \cdot i_{x0} = 20V}$$

PAG-16/35

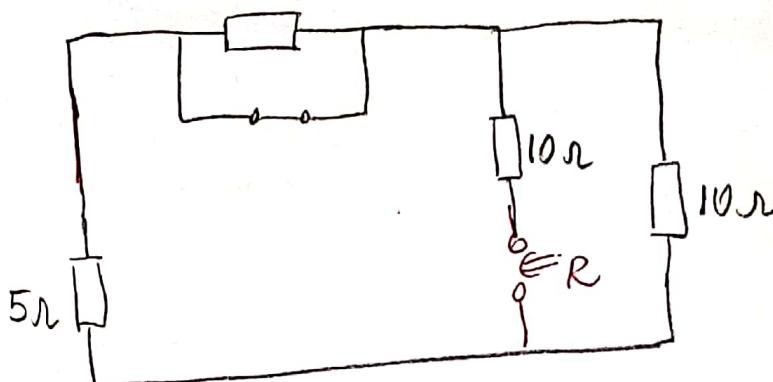
PASUL 2 Să analizăm circuitul în regim stativă postion regimului transitoriu

TKII_[CD]:

$$(5+10) i_{y00} = 60 \quad \Rightarrow \boxed{i_{y00} = 4A}$$

$$\boxed{u_{c00} = 10 \cdot i_{y00} = 40V}$$

PASUL 3 să punem în evidență circuitul și să determinăm rezistența echivalentă făcă de tramele condensatorului.



$$R = 10 + \frac{5 \times 10}{5 \times 3} = \frac{40}{3} \Omega$$

$$T = R \cdot C = \frac{40}{3} \cdot 0.1 \times 10^{-3} = \frac{4}{3} \text{ ms.}$$

PASUL 4 să determinăm evoluția în timp a variabilei de stare, identificând constantele A și B din expresia $U_C(t) = A e^{-\frac{t}{T}} + B$

$$\begin{aligned} U_{C0} &= 20 \Rightarrow A + B = 20 \\ U_{C\infty} &= 40 \Rightarrow B = 40 \end{aligned} \quad \left. \begin{array}{l} A = -20 \\ B = 40 \end{array} \right\}$$

Tensiunea de trame condensatorului este:

$$U_C(t) = -20 e^{-\frac{t}{\frac{4}{3}}} + 40 \text{ (V) pt } t > 0$$

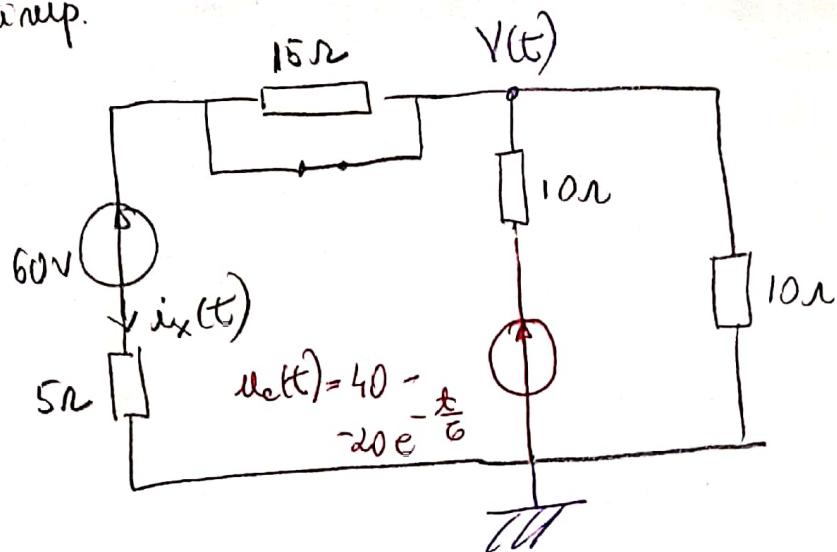
Să calculăm și curentul prin condensator:

$$\begin{aligned} i_C(t) &= C \frac{dU_C}{dt} = C \frac{d}{dt} \left[-20 e^{-\frac{t}{\frac{4}{3}}} + 40 \right] = \\ &= C \cdot (-20) \left(-\frac{1}{\frac{4}{3}} \right) e^{-\frac{t}{\frac{4}{3}}} = 20 \cancel{C} \frac{1}{\cancel{R}} e^{-\frac{t}{\frac{4}{3}}} = \end{aligned}$$

$$= \frac{20}{50} \cdot 3 e^{-\frac{t}{\frac{4}{3}}} = \frac{3}{2} e^{-\frac{t}{\frac{4}{3}}} \quad \text{PAG-17/35}$$

$$i_C(t) = \frac{3}{2} e^{-\frac{t}{\frac{4}{3}}} \quad , t > 0$$

PASUL 5 Să determinăm celelalte mărimi din circuit întocmai redresorul cu o SIT, având în vedere că funcție care depinde de timp.



$$\frac{V(t) - 60}{5} + \frac{V(t) - u_c(t)}{10} + \frac{V(t)}{10} = 0$$

$$2V(t) - 120 + V(t) - u_c(t) + V(t) = 0$$

$$4V(t) - u_c(t) - 120 = 0 \Rightarrow 4V(t) = -20e^{-\frac{t}{6}} + 40 + 120$$

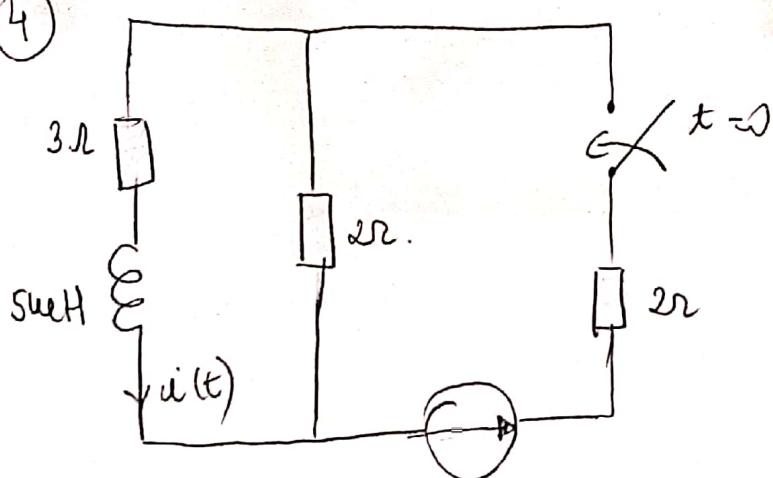
$$4V(t) = -20e^{-\frac{t}{6}} + 160 \Rightarrow \boxed{V(t) = -5e^{-\frac{t}{6}} + 40, t > 0}$$

$$i_x(t) = \frac{V(t) - 60}{5} = \frac{-5e^{-\frac{t}{6}} + 40}{5}$$

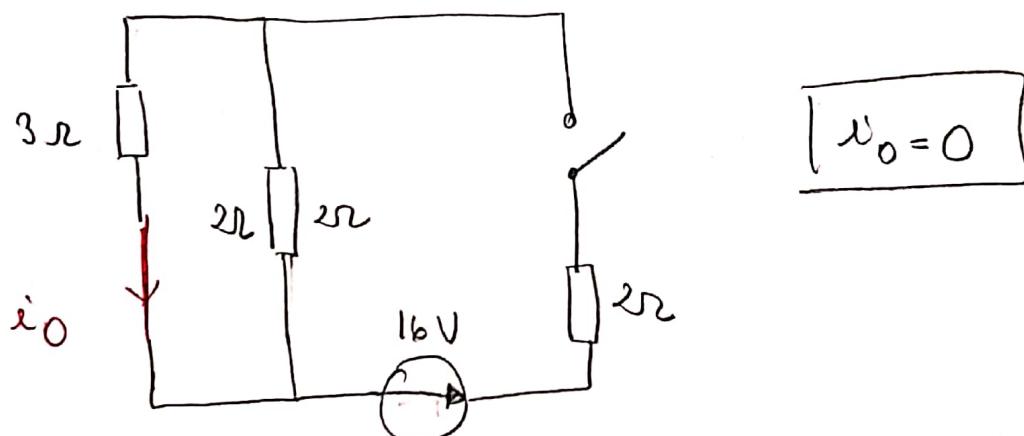
$$\boxed{i_x(t) = -e^{-\frac{t}{6}} + 8, t > 0}$$

PAG-18 / 35

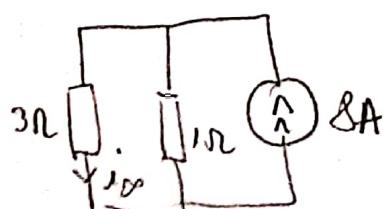
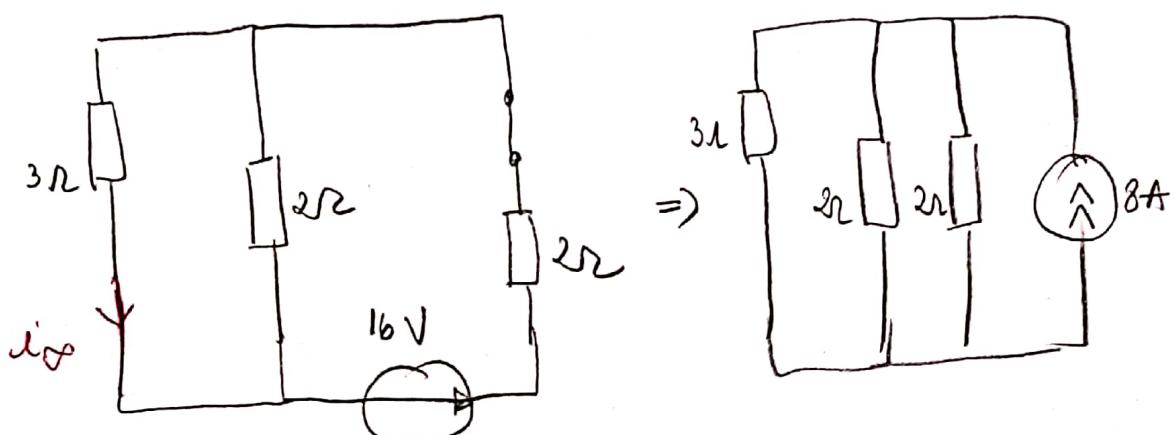
4



PASUL 1 să analizăm circuitul în regimul statiunor anterior și
trăgitorii cu metodele de la c.c.



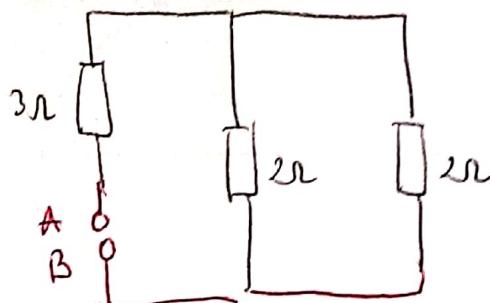
PASUL 2 să analizăm circuitul în regimul statiunor posterior
și trăgitorii



$$i_{oo} = 8 \cdot \frac{1}{4} = 2A$$

PAG-19 / 35

PASUL 3 În primul rând circuitul nu se determină, respectiv, echivalentă fără de bornele lor cu.



$$R = 3 + 1 = 4\Omega$$

$$T_0 = \frac{L}{R} = \frac{5 \times 10^{-3}}{4} = \frac{5}{4} \text{ ms.}$$

PASUL 4 Se determină evoluția în timp a variabilei de stare, identificând constantele A și B din expresia $i(t) = Ae^{-\frac{t}{T_0}} + B$

$$\begin{aligned} i_0 &= 0 \\ i_{\infty} &= 2A \end{aligned} \quad \left. \begin{aligned} A+B &= 0 \\ B &= 2 \end{aligned} \right\} \Rightarrow \boxed{A = -2}$$

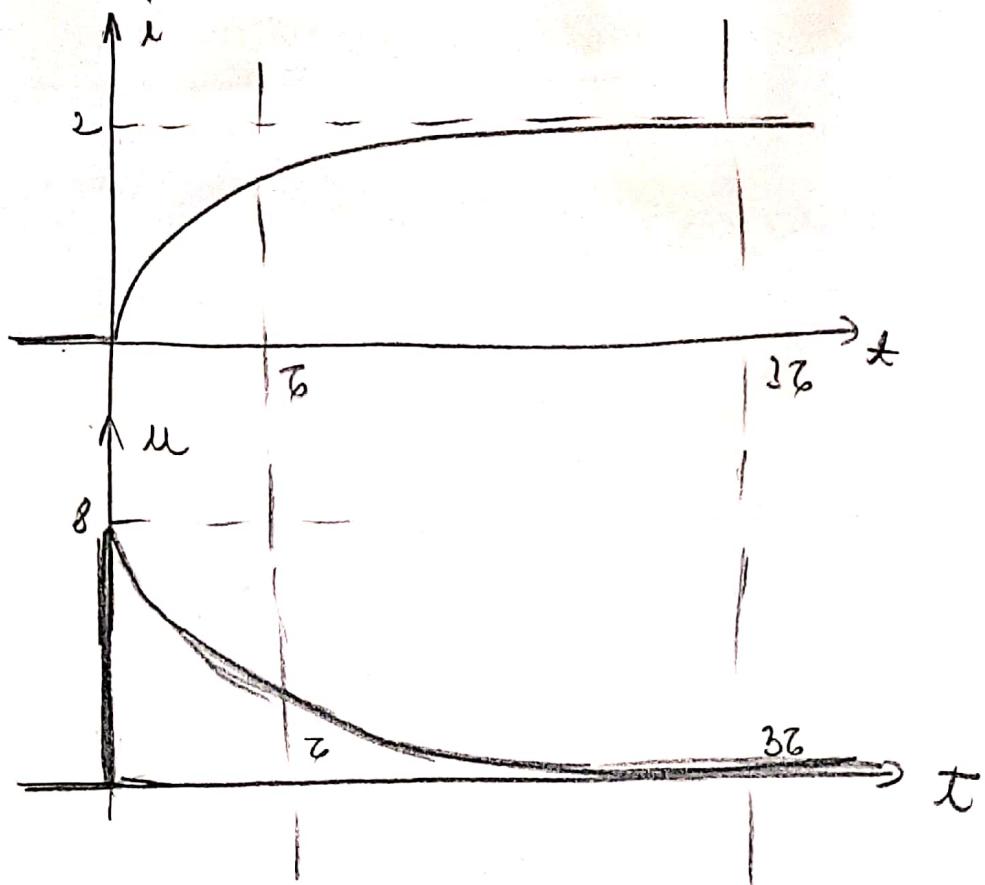
$$\boxed{i(t) = -2e^{-\frac{t}{\frac{5}{4}}} + 2, t \geq 0}$$

Termene de la bornile lor cu.

$$\begin{aligned} u(t) &= L \frac{di}{dt} = L \cdot \frac{d}{dt} \left[-2e^{-\frac{t}{\frac{5}{4}}} + 2 \right] = \\ &= \cancel{L}(-2) \left(-\frac{1}{\cancel{L}} \right) e^{-\frac{t}{\frac{5}{4}}} = 2 \cdot 4 \cdot e^{-\frac{t}{\frac{5}{4}}} \end{aligned}$$

$$\boxed{u(t) = 8e^{-\frac{t}{\frac{5}{4}}}, t \geq 0}$$

PAG 20 / 35



PAT-21 / 35

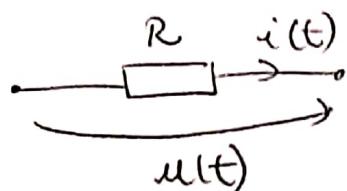
METODA TRANSFORMATEI LAPLACE

TEOREMILE LUI KIRCHHOFF ÎN OPERAȚIONAL

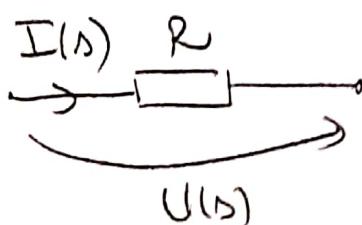
TKI $\sum_{k \in \{n\}}^A i_k(t) = 0 \Rightarrow \sum_{k \in \{n\}}^A I_k(s) = 0 \quad \forall u$

TKII $\sum_{k \in \{b\}}^A u_k(t) = 0 \Rightarrow \sum_{k \in \{b\}}^A U_k(s) = 0 \quad \forall \{b\}$

REZISTORUL DIPOAR

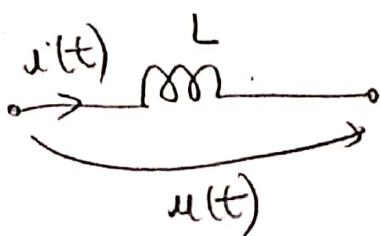


$$u(t) = R i(t)$$



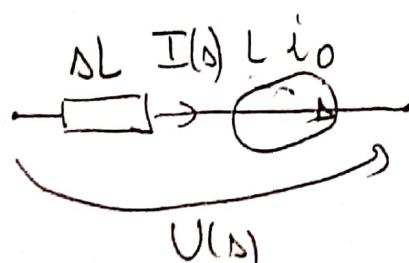
$$U(s) = R I(s)$$

BOBINA IDEALĂ DIPOARĂ



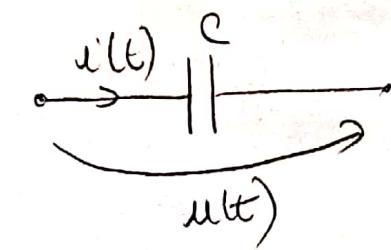
$$u(t) = L \frac{di}{dt}$$

PAG 22/35

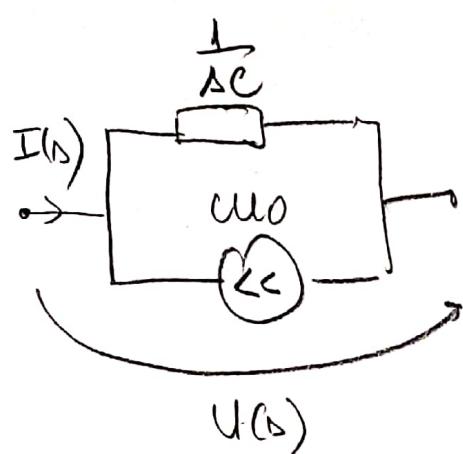


$$U(s) = s L I(s) - L i(0^-)$$

CONDENSATORUL IDEAL DIPOLAR



$$i(t) = C \frac{du}{dt}$$

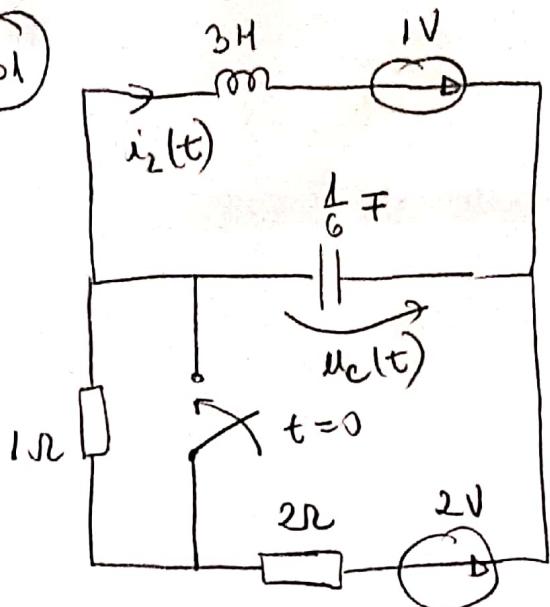


$$I(s) = s C u(s) - u(0^-)$$



PAG 23 / 35

PAS1

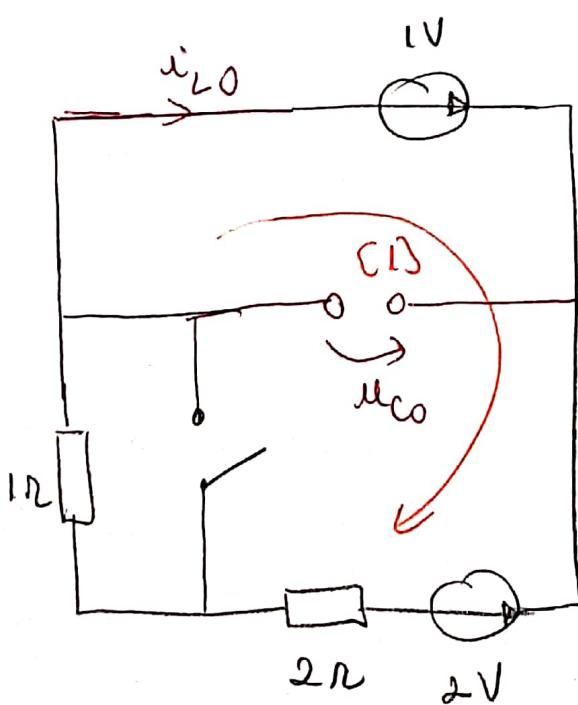


$$i_2(t), u_c(t) = ?$$

La $t=0$ se deschide reșteațorul.

Circuitul este de ordinul 2 pentru că are o bobină și un condensator.

PASUL 1 Se analizează circuitul în regimul stativ sau anterior regimului transitoriu cu metodele de c.c.
(se determină condițiile initiale pentru variabilele de stare)



$$u_{c0} = -1V$$

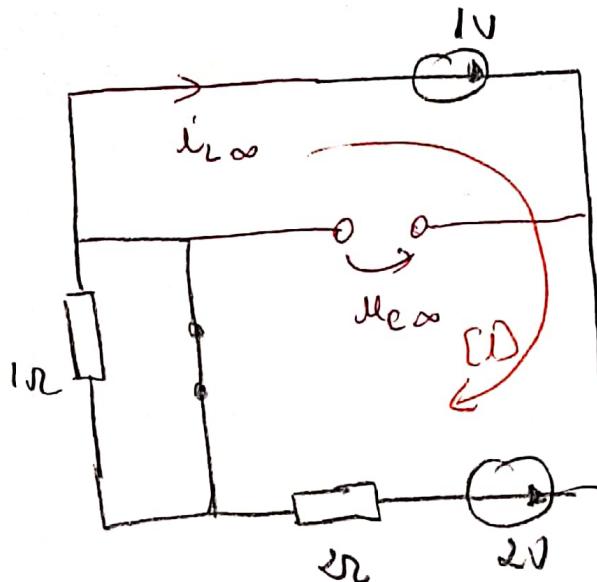
TKII CIS:

$$(2+1) u_{c0} = 1 - 2$$

$$i_{20} = -\frac{1}{3} A$$

PAG 24/35

PASUL 2 se analizează circuitul în regim permanent posterior regimului transitoriu și se determină valoile amplitudinice ale variabilelor de stare.



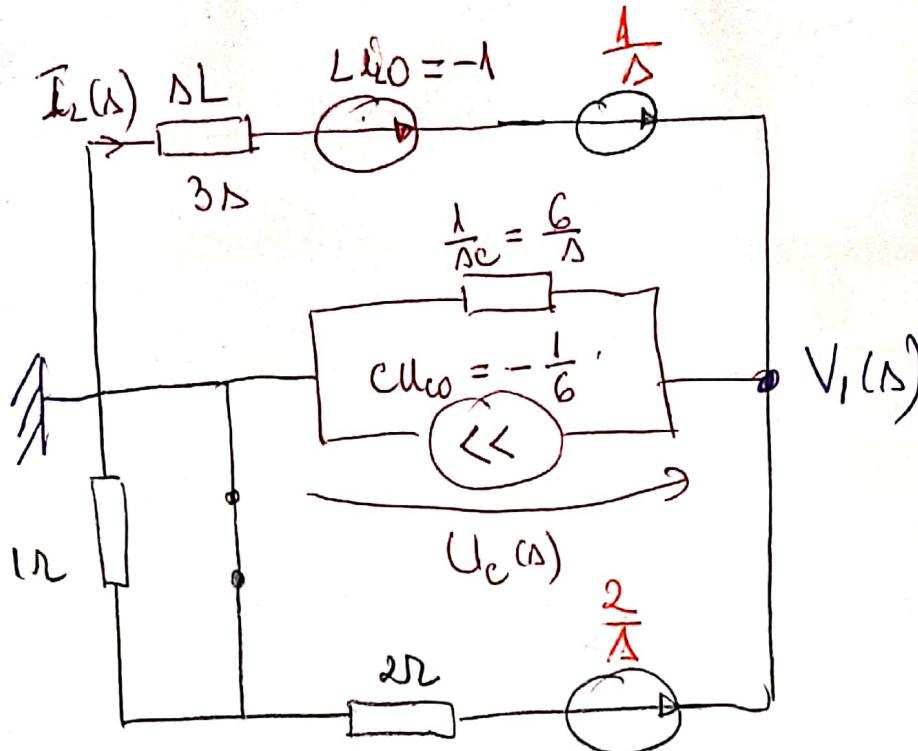
ACEST PAS NU ESTE OBIGATORIU ÎN APLICAREA
METODEI TRANSFORMATEI LAPLACE, ÎL VOM FOLOSI NUMAI
PT VERIFICAREA REZULTATELOR

$$u_{C1} = -1V$$

$$\text{TKII}_{[1]} \quad 2i_{L1} = 1 - 2 \Rightarrow i_{L1} = -\frac{1}{2} A$$

PASUL 3 se reprezintă circuitul în operational.

Se anumește rezistorii, bobinele, condensatoarele și schemele lor operationale și se vede că reprezintă, în modul lor, un circuit.



PASUL 1: Se rezolvă circuitul cu metodele de la c.c.

$$\text{TKI: } \frac{V_1(\Delta) - \frac{1}{\Delta} - (-1)}{3\Delta} + \frac{V_1(\Delta)}{\frac{6}{\Delta}} - \frac{1}{6} + \frac{V_1(\Delta) - \frac{2}{\Delta}}{2} = 0$$

$$V_1(\Delta) \left(\frac{2}{3\Delta} + \frac{1}{6} + \frac{1}{2} \right) = \frac{1}{3\Delta^2} - \frac{1}{3\Delta} + \frac{1}{6} + \frac{1}{\Delta}$$

$$V_1(\Delta) \frac{2 + \Delta^2 + 3\Delta}{6\Delta} = \frac{2 - 2\Delta + \Delta^2 + 6\Delta}{6\Delta^2}$$

$$V_1(\Delta) = \frac{\Delta^2 + 4\Delta + 2}{\Delta(\Delta^2 + 3\Delta + 2)} = -U_C(\Delta).$$

$$U_C(\Delta) = -\frac{\Delta^2 + 4\Delta + 2}{\Delta(\Delta+1)(\Delta+2)}$$

PAG 26/35

$$I_L(\Delta) = -\frac{V_1(\Delta) - \frac{1}{\Delta} - (-1)}{3\Delta} = -\frac{V_1(\Delta) - \frac{1}{\Delta} + 1}{3\Delta}$$

$$I_L(\Delta) = - \frac{\frac{\Delta^2 + 4\Delta + 2}{\Delta(\Delta^2 + 3\Delta + 2)} - \frac{1}{\Delta} + 1}{3\Delta} = - \frac{\frac{\Delta^2 + 4\Delta + 2}{\Delta(\Delta^2 + 3\Delta + 2)} + \frac{\Delta - 1}{\Delta}}{3\Delta}$$

$$I_L(\Delta) = - \frac{\frac{\Delta^2 + 4\Delta + 2 + (\Delta - 1)(\Delta^2 + 3\Delta + 2)}{3\Delta^2(\Delta^2 + 3\Delta + 2)}}{3\Delta^2(\Delta^2 + 3\Delta + 2)} =$$

$$= - \frac{\cancel{\Delta^2 + 4\Delta + 2} + \Delta^3 + 3\Delta^2 + 2\Delta - \cancel{\Delta^2} - 3\Delta - \cancel{2}}{3\Delta^2(\Delta^2 + 3\Delta + 2)} =$$

$$= - \frac{\Delta^3 + 3\Delta^2 + 3\Delta}{3\Delta^2(\Delta^2 + 3\Delta + 2)} = - \frac{\Delta(\Delta^2 + 3\Delta + 3)}{3\Delta^2(\Delta^2 + 3\Delta + 2)}$$

$$I_L(\Delta) = - \frac{\Delta^2 + 3\Delta + 3}{3\Delta(\Delta + 1)(\Delta + 2)}$$

PASUL 5 se verifica soluția obținută.

se verifică termenii valorii initiale

$$\lim_{\Delta \rightarrow \infty} I_L(\Delta) = x_L(0) = -\frac{1}{3}.$$

PAS 27/35

$$\lim_{\Delta \rightarrow \infty} u_C(\Delta) = u_C(0) = -1$$

nu sunt egale și trebuie verificate în teorema valoii finale deoarece regimul trebuie să fie unul statiosor și limitile la infinit există:

$$\lim_{s \rightarrow 0} s I_L(s) = -\frac{1}{2}$$

$$\lim_{s \rightarrow 0} s U_C(s) = -1$$

PASUL 6 Se cercuește domeniul timpului

Pentru cercuiește în domeniul timpului soluția operațională trebuie descompusă în fracții simple.

$$U_C(s) = -\frac{s^2 + 4s + 2}{s(s+1)(s+2)} = \frac{A}{s} + \frac{B}{s+1} + \frac{D}{s+2}$$

$$A(s^2 + 3s + 2) + Bs(s+2) + Ds(s+1) = s^2 + 4s + 2$$

$$s^2(A+B+D) + s(3A+2B+D) + 2A = s^2 + 4s + 2$$

$$\begin{cases} A+B+D = 1 \\ 3A+2B+D = 4 \\ 2A = 2 \end{cases} \Rightarrow \begin{cases} B+D = 0 \\ 2B+D = 1 \\ B = 1 \end{cases} \Rightarrow D = -1$$

$$U_C(s) = -\left[\frac{1}{s} + \frac{1}{s+1} - \frac{1}{s+2} \right] = -\frac{1}{s} - \frac{1}{s+1} + \frac{1}{s+2}$$

Folosind tabelul de corespondență, putem scrie soluția în variabila t :

$$u(t) = -1 - e^{-t} + e^{-2t}$$

→ funcția are 2 poli reale și le corespund două cărăbușuri de timp.

$$\tau_1 = -\frac{1}{A_1} = 1 \text{ și } \tau_2 = -\frac{1}{A_2} = \frac{1}{2}, \Delta$$

PAG 28/35

$$I_L(s) = -\frac{s^2 + 3s + 3}{s(s+1)(s+2)} = \frac{A}{s} + \frac{B}{s+1} + \frac{C}{s+2}$$

$$A(s^2 + 3s + 2) + Bs(s+2) + Cs(s+1) = s^2 + 3s + 3$$

$$s^2(A+B+C) + s(3A+2B+C) + 2A = s^2 + 3s + 3$$

$$\begin{cases} A+B+C = 1 \\ 3A+2B+C = 3 \\ 2A = +3 \end{cases} \Rightarrow \boxed{A = +\frac{3}{2}}$$

$$\Rightarrow \begin{cases} B+C = -\frac{1}{2} \\ 2B+C = -\frac{3}{2} \end{cases}$$

$$\boxed{B = -1} \Rightarrow \boxed{C = \frac{1}{2}}$$

$$I_L(s) = -\frac{1}{5} \left[+\frac{3}{2} \frac{1}{s} - \frac{1}{s+1} + \left(\frac{1}{2} \right) \frac{1}{s+2} \right]$$

$$I_L(s) = -\frac{1}{2} \frac{1}{s} + \frac{1}{3} \frac{1}{s+1} - \frac{1}{6} \frac{1}{s+2}$$

\rightarrow fct are 2 poli nereali $\Rightarrow s_1 = -1$ si $s_2 = -2 \rightarrow$ 2 constante de timp

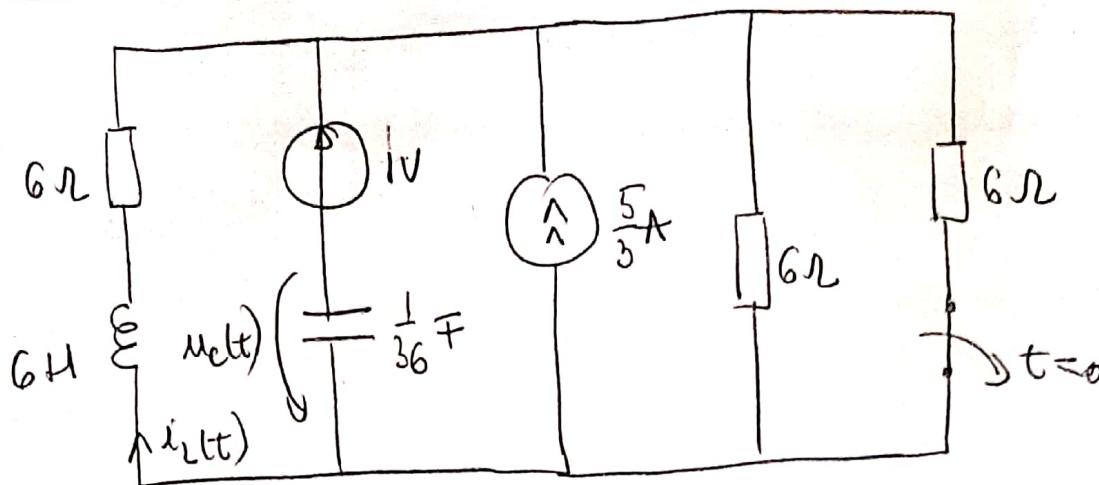
$$T_1 = -\frac{1}{s_1} = 1s \text{ si } T_2 = -\frac{1}{s_2} = \frac{1}{2}s$$

Folosind tabelul de corespondență putem scrie soluția în răspunsuri

$$i_L(t) = -\frac{1}{2} + \frac{1}{3} e^{-t} - \frac{1}{6} e^{-2t}$$

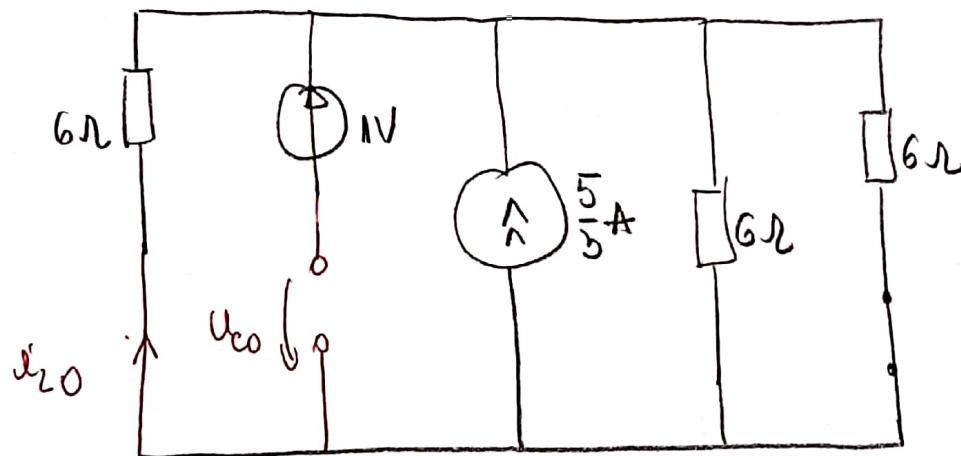
PAG 29/35

Pb2

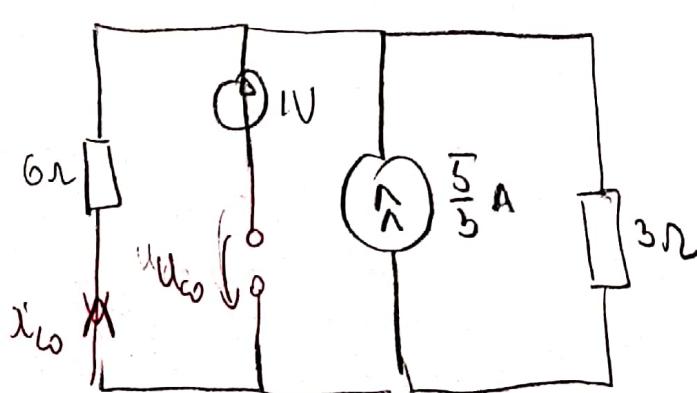


La $t=0$ se deschide intrerupătorul. Înainte de $i_L(t) \neq u_C(t)$.

PASUL 1 Se analizează circuitul în regim statiosor anterior regimului transitoriu cu met. de la c.c. și se determină condițiile initiale pentru variabilele de stare.



PASO/30/35



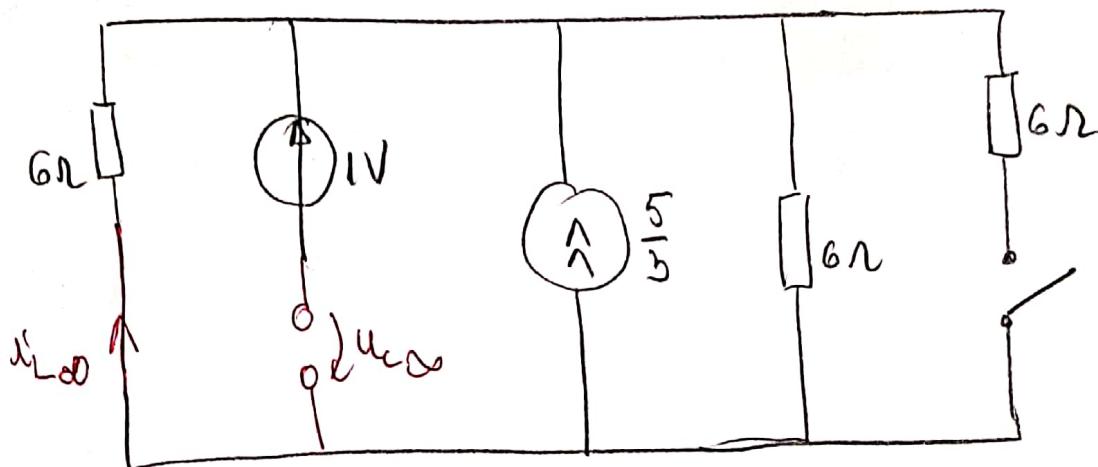
Dev. de cut

$$\overline{i_{L0}} = -\frac{5}{3} \cdot \frac{3}{3+6} = -\frac{5}{9} A$$

$$\begin{aligned} \overline{u_{CO}} &= -1 - 6\overline{i_{L0}} = \\ &= -1 + 6 \cdot \frac{5}{9} = -1 + \frac{10}{3} = \frac{7}{3} V \end{aligned}$$

PASUL 2 (OPTIONAL).

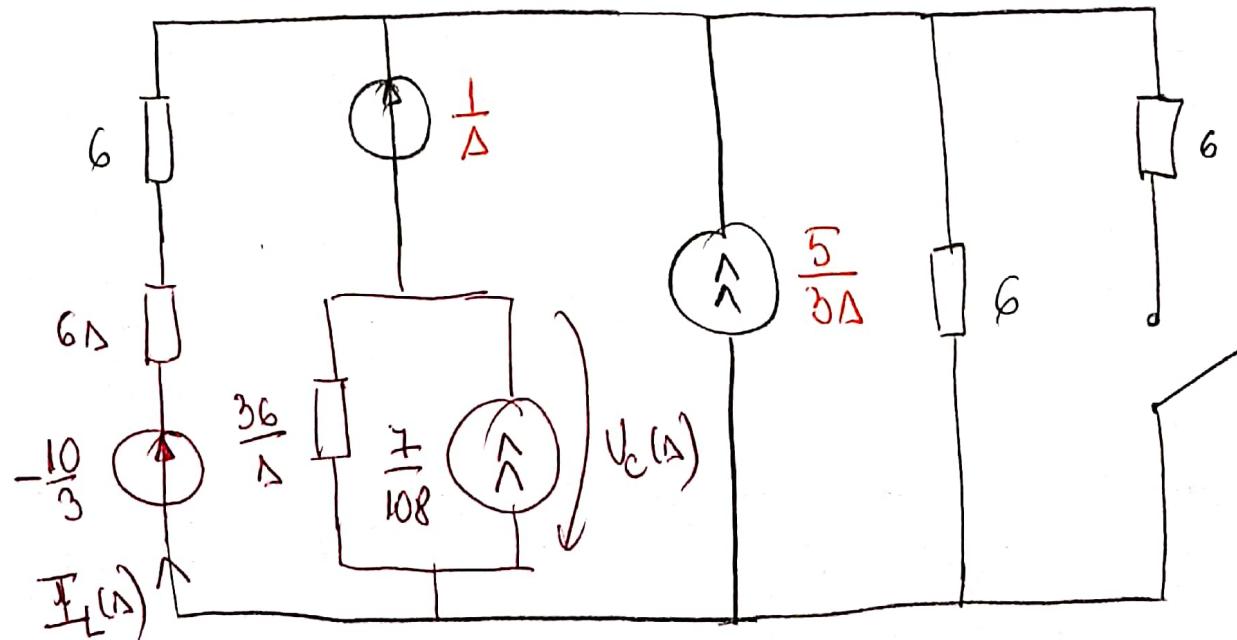
Se analizează circuitul în regim permanent postior regimului transitoriu și se determină valoarea asympotice ale variabilelor de stare.

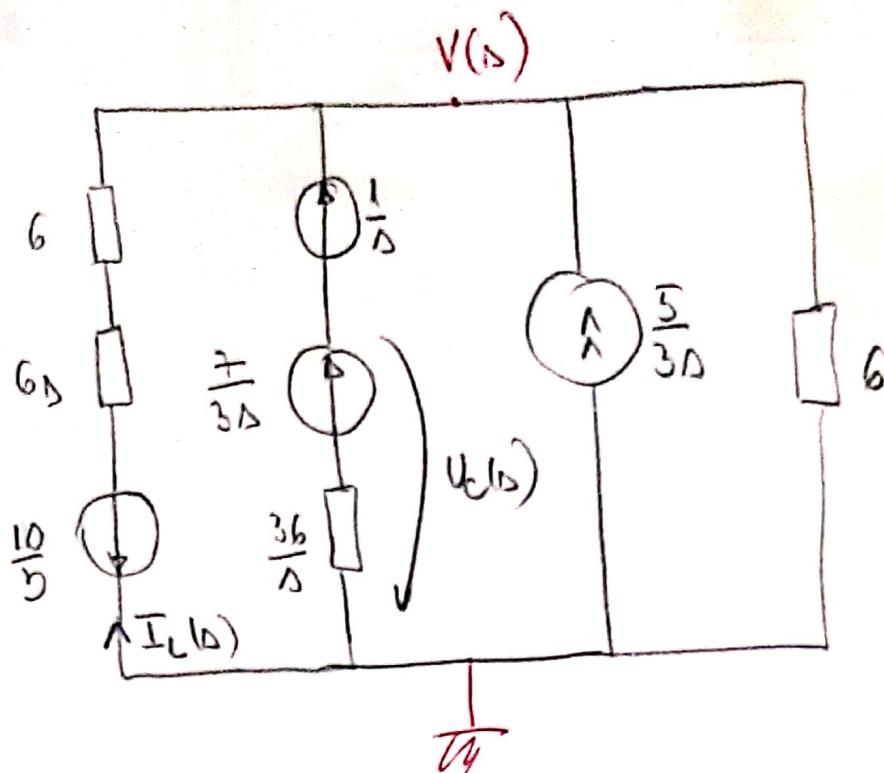


$$i_{L\infty} = -\frac{5}{3} \cdot \frac{6}{12} = -\frac{5}{6} \text{ A}$$

$$u_{C\infty} = -1 - 6i_{L\infty} = -1 + 5 = 4 \text{ V}$$

PASUL 3 Se reprezintă circuitul în operațional.





$$\text{TKI}_{V(D)} : \frac{V(D) - (-\frac{10}{5})}{6D + 6} + \frac{V(D) - \frac{1}{D} - \frac{7}{3D}}{\frac{36}{D}} - \frac{5}{3D} + \frac{V(D)}{6} = 0$$

$$V(D) \left[\frac{1}{6D+6} + \frac{1}{36} + \frac{1}{6} \right] = -\frac{10}{5} \frac{1}{6D+6} + \frac{\frac{1}{D} + \frac{7}{3D}}{\frac{36}{D}} + \frac{5}{3D}$$

$$V(D) \frac{1}{6D} \left[\frac{1}{D+1} + \frac{1}{6} + 1 \right] = -\frac{10}{5} \frac{1}{6(D+1)} + \cancel{\frac{1}{36} \frac{3+7}{36}} + \frac{5}{3D}$$

$$V(D) \frac{1}{2} \frac{6 + D(D+1) + 6(D+1)}{6(D+1)} = -\frac{5}{3(D+1)} + \frac{5}{18} + \frac{5}{3D}$$

$$V(D) \frac{1}{2} \frac{6 + D^2 + D + 6D + 6}{6(D+1)} = \frac{-30D + 5D(D+1) + 5 \times 18(D+1)}{18D(D+1)}$$

$$V(D) \frac{D^2 + 7D + 12}{2} = \frac{-30D + 5D^2 + 5D + 90D + 90}{3D}$$

PAGE 32/35

$$V(\Delta) = \frac{2 [5\Delta^2 + 65\Delta + 90]}{3\Delta (\Delta^2 + 7\Delta + 12)} = \frac{10(\Delta^2 + 13\Delta + 18)}{3\Delta (\Delta^2 + 7\Delta + 12)}$$

$$U_C(\Delta) = V(\Delta) - \frac{1}{\Delta}$$

$$V(\Delta) = \frac{10}{3} \frac{\Delta^2 + 13\Delta + 18}{\Delta(\Delta+3)(\Delta+4)}$$

2 poli menuli $\Delta_1 = -3$; $\Delta_2 = -4$

$$\tau_1 = -\frac{1}{\Delta_1} = \frac{1}{3}\Delta \quad ; \quad \tau_2 = -\frac{1}{\Delta_2} = \frac{1}{4}\Delta.$$

$$\frac{\Delta^2 + 13\Delta + 18}{\Delta(\Delta+3)(\Delta+4)} = \frac{A}{\Delta} + \frac{B}{\Delta+3} + \frac{D}{\Delta+4}$$

$$A(\Delta^2 + 7\Delta + 12) + B\Delta(\Delta+4) + D\Delta(\Delta+3) = \Delta^2 + 13\Delta + 18.$$

$$\begin{cases} A+B+D=1 \\ 7A+4B+3D=13 \\ 12A=18 \end{cases} \Rightarrow \boxed{A=\frac{3}{2}}$$

$$\begin{cases} B+D=-\frac{1}{2} \\ 4B+3D=13-\frac{21}{2}=\frac{5}{2} \end{cases} \Bigg| -3.$$

$$\begin{cases} -3B-3D=\frac{3}{2} \\ 4B+3D=\frac{5}{2} \end{cases} \overline{\quad} \quad \boxed{B=4} \Rightarrow \boxed{D=-\frac{1}{2}-4=-\frac{9}{2}}$$

PAR 33/35

$$V(\Delta) = \frac{10}{3} \left[\frac{3}{2} \frac{1}{\Delta} + 4 \frac{1}{\Delta+3} - \frac{9}{2} \frac{1}{\Delta+4} \right]$$

$$V(\Delta) = 5 \frac{1}{\Delta} + \frac{40}{3} \frac{1}{\Delta+3} - 15 \frac{1}{\Delta+4}$$

$$U_c(\Delta) = \frac{5}{\Delta} + \frac{40}{3} \frac{1}{\Delta+3} - 15 \frac{1}{\Delta+4} - \frac{1}{\Delta} = \frac{4}{\Delta} + \frac{40}{3} \frac{1}{\Delta+3} - 15 \frac{1}{\Delta+4}$$

$$u_c(t) = 4 + \frac{40}{3} e^{-3t} - 15 e^{-4t}$$

$$I_L(\Delta) = \frac{-\frac{10}{3} - V(\Delta)}{6\Delta + 6} = \frac{-\frac{10}{3} - \frac{10}{3}}{6(\Delta+1)} \frac{\Delta^2 + 13\Delta + 18}{\Delta(\Delta+3)(\Delta+4)}$$

$$I_L(\Delta) = -\frac{10}{18} \frac{1 + \frac{\Delta^2 + 13\Delta + 18}{\Delta(\Delta^2 + 7\Delta + 12)}}{\Delta+1}$$

$$I_L(\Delta) = -\frac{5}{9} \frac{\Delta(\Delta^2 + 7\Delta + 12) + \Delta^2 + 13\Delta + 18}{\Delta(\Delta+1)(\Delta^2 + 7\Delta + 12)}$$

$$I_L(\Delta) = -\frac{5}{9} \frac{\Delta^3 + 4\Delta^2 + 12\Delta + \Delta^2 + 13\Delta + 18}{\Delta(\Delta+1)(\Delta+3)(\Delta+4)} = -\frac{5}{9} \frac{\Delta^3 + 8\Delta^2 + 25\Delta + 18}{\Delta(\Delta+1)(\Delta+3)(\Delta+4)}$$

$$I_L(\Delta) = -\frac{5}{9} \frac{(\cancel{\Delta+1})(\Delta^2 + 7\Delta + 18)}{\cancel{\Delta(\Delta+1)(\Delta+3)(\Delta+4)}} = -\frac{5}{9} \frac{\Delta^2 + 7\Delta + 18}{\Delta(\Delta+3)(\Delta+4)}$$

PAG-34/35

$$\frac{z^2 + 7z + 18}{z(z+3)(z+4)} = \frac{A}{z} + \frac{B}{z+3} + \frac{C}{z+4}$$

$$A(z^2 + 7z + 18) + Bz(z+4) + Cz(z+3) = z^2 + 7z + 18$$

$$\begin{cases} A+B+C=1 \\ 7A+4B+3C=7 \\ 12A=18 \end{cases} \Rightarrow \boxed{A = \frac{3}{2}}$$

$$\begin{cases} B+C = -\frac{1}{2} \\ 4B+3C = 7 - 7 \cdot \frac{3}{2} = 7 \left(1 - \frac{3}{2}\right) = -\frac{7}{2} \end{cases}$$

$$\begin{cases} -3B - 3C = \frac{3}{2} \\ 4B + 3C = -\frac{7}{2} \end{cases} \quad \boxed{B = -2}$$

$$I_L(z) = -\frac{5}{9} \left[\frac{3}{2} \frac{1}{z} - 2 \frac{1}{z+3} + \frac{5}{2} \frac{1}{z+4} \right]$$

$$I_L(z) = -\frac{5}{6} \frac{1}{z} + \frac{10}{9} \frac{1}{z+3} - \frac{5}{6} \frac{1}{z+4}$$

$$\boxed{i_L(t) = -\frac{5}{6} + \frac{10}{9} e^{-3t} - \frac{5}{6} e^{-4t}}$$

PAG-35