

## RISOLUZIONE DEI CIRCUITI DEL II ORDINE

1 - La variabile  $x(t)$  da determinare sia una variabile di stato (tensione su un condensatore  $v_C(t)$  oppure corrente in un induttore  $i_L(t)$ ). [vedi Nota la punto 5 nel caso in cui  $x(t)$  NON sia una variabile di stato]

2 - La soluzione  $x(t)$  di un circuito STABILE (parte reale delle frequenze naturali  $s_1$  e  $s_2 \leq 0$ ) può assumere una delle seguenti espressioni in funzione dei valori di  $s_1$  e  $s_2$  :

- Caso A (sovrasmorzato) quando  $s_1$  e  $s_2$  sono reali negative distinte

$$x(t) = K_1 e^{s_1 t} + K_2 e^{s_2 t} + x(\infty)$$

- Caso B (smorzamento critico) quando  $s_1$  e  $s_2 = s$  sono reali negative coincidenti

$$x(t) = (K_1 + K_2 t) e^{st} + x(\infty)$$

- Caso C (sottosmorzato) quando  $s_1$  e  $s_2$  sono complesse coniugate  $\alpha \pm j\beta$  (con  $\alpha < 0$ )

$$x(t) = K_1 e^{s_1 t} + K_2 e^{s_2 t} + x(\infty) = e^{\alpha t} [A \cos(\beta t) + B \sin(\beta t) + x(\infty)]$$

- Caso D (senza perdite) quando  $s_1$  e  $s_2$  sono immaginarie pure  $\pm j\beta$  ( $\alpha = 0$ )

$$x(t) = K_1 e^{s_1 t} + K_2 e^{s_2 t} + x(\infty) = A \cos(\beta t) + B \sin(\beta t) + x(\infty)$$

3 - Per determinare  $s_1$  e  $s_2$  :

- scrivere le equazioni di stato

- dalla matrice  $\mathbf{A}$  calcolare  $2\alpha = -\text{tr } \mathbf{A}$  e  $\omega_0^2 = \det \mathbf{A}$

- dal polinomio caratteristico  $s^2 + 2\alpha s + \omega_0^2 = 0$  ricavare  $s_1$  e  $s_2$

4 - Calcolare dal circuito  $x(\infty)$  ponendo i condensatori in circuito aperto e gli induttori in corto circuito.

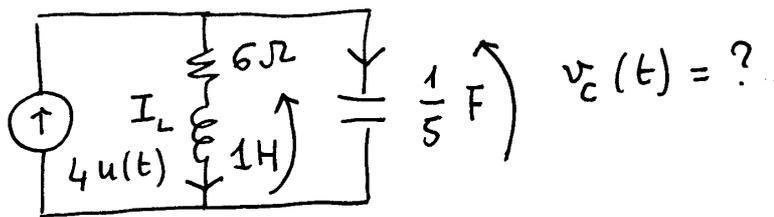
5 - Determinare  $K_1$  e  $K_2$  (oppure  $A$  e  $B$ ) imponendo le condizioni iniziali a  $t = 0^+$  (essendo  $x$  una variabile di stato è continua in  $t = 0$  cioè  $x(0^-) = x(0^+)$ ):

$x(0)$  è noto o ottenibile dal regime per  $t = 0^-$

$\dot{x}(0)$  da una delle due equazioni di stato ponendo  $t = 0^+$

*Nota: se  $x(t)$  non è una variabile di stato è necessario esprimere in questo punto  $x$  in funzione delle variabili di stato (ed eventualmente dei generatori)*

Esempio: (caso A)



Punto 3: Equazioni di stato

$$\begin{cases} C \dot{v}_c = -I_L + 4u(t) \\ L \dot{I}_L = v_c - R I_L \end{cases} \quad A = \begin{vmatrix} 0 & -\frac{1}{C} \\ \frac{1}{L} & -\frac{R}{L} \end{vmatrix} = \begin{vmatrix} 0 & -5 \\ 1 & -6 \end{vmatrix}$$

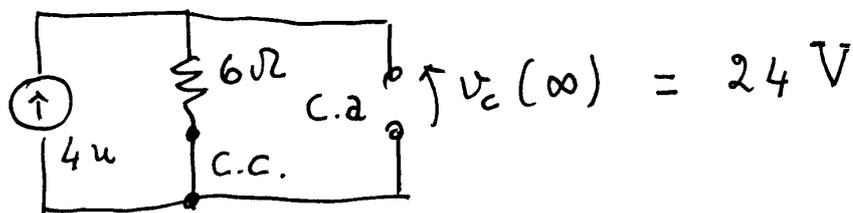
$$2d = -\text{tr} A = 6 \quad \omega_0^2 = \det A = 5$$

Polinomio caratteristico  $\Rightarrow s^2 + 6s + 5 = 0$

da cui  $s_1 = -1 \quad s_2 = -5$  [caso A]

$$v_c(t) = k_1 e^{-t} + k_2 e^{-5t} + v_c(\infty)$$

Punto 4: Calcolo di  $v_c(\infty)$



Punto 5: Calcolo di  $k_1$  e  $k_2$  dalle condizioni iniziali  $v_c(0^-)$  e  $\dot{v}_c(0^+)$

$$v_c(0^-) = \boxed{v_c(0^+) = 0} \Rightarrow (a \ t=0^- \ u(t)=0)$$

$$I_L(0^-) = \boxed{I_L(0^+) = 0}$$

$$\dot{v}_c(0^+) = \frac{-I_L(0^+)}{C} + \frac{4u(0^+)}{C} = 20 \quad \left[ \begin{array}{l} \text{dalle eq. di} \\ \text{stato} \end{array} \right]$$

$= 0$

$$v_c(0^+) = 0 = k_1 e^{-0} + k_2 e^{-0} + 24 \Rightarrow \boxed{k_1 + k_2 = -24}$$

$$\dot{v}_c(0^+) = 20 = (-1)k_1 e^{-0} + (-5)k_2 e^{-0} \Rightarrow \boxed{k_1 + 5k_2 = -20}$$

Si ricavano quindi  $k_1 = -25$     $k_2 = 1$

$$\boxed{v_c(t) = -25 e^{-t} + e^{-5t} + 24}$$

Esempio : (caso C)

Stesso circuito con  $C = \frac{1}{10}$

$$A = \begin{vmatrix} 0 & -10 \\ 1 & -6 \end{vmatrix}$$

$$2\alpha = -\text{tr}A = 6 \quad \omega_0^2 = \det A = 10$$

$$P(s) = s^2 + 6s + 10 = 0 \Rightarrow s_{1,2} = -3 \pm j = \alpha \pm j\beta$$

$$v_c(t) = e^{-3t} [A \cos(t) + B \sin(t)] + v_c(\infty)$$

Punto 4 :  $v_c(\infty) = 24$  [non dipende da C]

Punto 5 :  $v_c(0^+) = 0 \quad I_L(0^+) = 0$

$$\dot{v}_c(0^+) = -\frac{I_L(0^+)}{C} + \frac{4u(0^+)}{C} = 40$$

$$v_c(0^+) = 0 = 1 \cdot (A \cdot 1 + B \cdot 0) + 24 \Rightarrow \boxed{A = -24}$$

$$\dot{v}_c(0^+) = 40 = e^0 [-A(\mathbf{0}) + B(\mathbf{1})] + (-3)[A \cdot 1 + B \cdot 0]$$

$$\Rightarrow 40 = B - 3A \Rightarrow \boxed{B = -32}$$

$$\boxed{v_c(t) = e^{-3t} [-24 \cos(t) - 32 \sin(t)] + 24}$$

Esempio: (caso B)

Stesso circuito con  $C = \frac{1}{9}$

$$A = \begin{vmatrix} 0 & -9 \\ 1 & -6 \end{vmatrix} \quad 2d = -\text{tr}A = 6 \quad \omega_0^2 = \det A = 9$$

$$P(s) = s^2 + 6s + 9 = 0 \Rightarrow s_{1,2} = -3 \text{ (doppia)}$$

$$v_c(t) = (K_1 + K_2 t) e^{-3t} + 24$$

Punto 5  $v_c(0^+) = 0 \quad I_L(0^+) = 0$

$$\dot{v}_c(0^+) = -\frac{I_L(0^+)}{C} + \frac{4u(0^+)}{C} = 36$$

$$v_c(0) = 0 = K_1 + 24 \Rightarrow K_1 = -24$$

$$\dot{v}_c(0) = (K_1 + \cancel{K_2 t})(-3) + K_2 \cdot 1 = 36$$

$$\Rightarrow K_2 = 108$$

$$\boxed{v_c(t) = (-24 + 108t) e^{-3t} + 24}$$