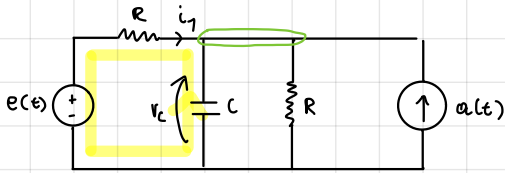


ESERCIZIO



$$a(t) = A \cos(\omega t)$$

$$e(t) = Mt$$

$$v_c(0) = 0, \quad \omega = 2\pi f, \quad f = 50 \text{ Hz}$$

$$v_c(t)? \quad i_1(t)?$$

$$e(t) = R i_1 + v_c \rightarrow i_1 = \frac{e(t) - v_c}{R}$$

$$i_1 + a(t) = C \frac{dv_c}{dt} + \frac{v_c}{R}$$

$$\hookrightarrow \frac{e(t) - v_c}{R} + a(t) = C \frac{dv_c}{dt} + \frac{v_c}{R}$$

$$RC \frac{dv_c}{dt} + 2v_c = e(t) + R a(t) \quad \leftarrow \text{eq. di stato}$$

$$\hookrightarrow \frac{dv_c}{dt} = -\frac{2}{RC} v_c + \frac{e(t)}{RC} + \frac{a(t)}{C}$$

$\lambda < 0 \rightarrow$ stabile

$$\begin{cases} \frac{dv_{c0}}{dt} = -\frac{2}{RC} v_{c0} \rightarrow v_{c0} = K e^{-\frac{2}{RC} t} \\ \frac{dv_{ip}^E}{dt} = \lambda v_{ip}^E + \frac{Mt}{RC} \rightarrow v_{ip}^E = \delta_0 + \delta_1 t \Rightarrow \delta_1 = \lambda \delta_0 + \lambda \delta_1 t + \frac{Mt}{RC} \end{cases}$$

$$\begin{cases} \frac{dv_{ip}^A}{dt} = \lambda v_{ip}^A + \frac{A \cos(\omega t)}{C} \rightarrow v_{ip}^A = d \cos \omega t + \beta \sin \omega t \Rightarrow \dots \rightarrow \begin{cases} \gamma_1 = \lambda \gamma_0 \rightarrow \gamma_0 = -\frac{M}{\lambda^2 RC} \\ \lambda \gamma_1 = -\frac{M}{RC} \rightarrow \gamma_1 = -\frac{M}{\lambda RC} \\ \alpha \omega = \frac{2}{RC} \beta \rightarrow \beta = \frac{2A}{4 + R^2 C^2 \omega^2} \\ \beta \omega = -\frac{2}{RC} \alpha \rightarrow \alpha = \frac{2A}{4 + R^2 C^2 \omega^2} \end{cases} \end{cases}$$

poiché a sinistra dell'uguale vi è una costante, i termini in t devono annullarsi e le due costanti devono eguagliarsi

Essendo un circuito lineare, possiamo usare il principio di sovrapposizione e calcolare l'integrale particolare come la somma degli integrali particolari di vari ingressi isolati:

$$v_c(t) = v_{c0}(t) + \sum_{i=0}^n v_{c,ip}^i(t)$$

↓

$$v_c(t) = v_{c0}(t) + v_{c,ip}^E(t) + v_{c,ip}^A(t)$$

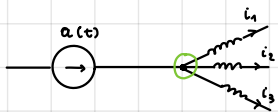
$$= K e^{-\frac{2}{RC} t} - \frac{MRC}{4} + \frac{M}{2} t + \frac{RA}{4 + R^2 C^2 \omega^2} \cos \omega t + \frac{R^2 C \omega A}{4 + R^2 C^2 \omega^2} \sin \omega t$$

$$\hookrightarrow v_c(0) = 0 \rightarrow \dots \rightarrow K = \frac{MRC}{4} - \frac{RA}{4 + R^2 C^2 \omega^2}$$

8.5 CIRCUITI RLC (N POSSIBILI VARIABILI DI STATO)

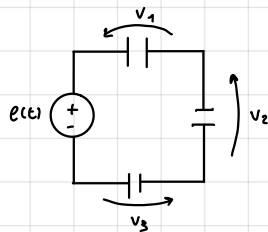
Delle n possibili variabili di stato alcune possono essere scartate a causa di situazioni patologiche:

- TAGLI LA:



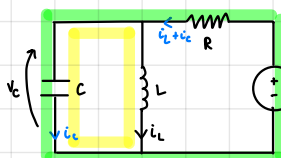
$$a(t) = i_1 + i_2 + i_3$$

- MAGLIE CE:



$$e(t) = v_1 + v_2 + v_3$$

Studiamo un semplice circuito RLC di questa forma:



$$\frac{dx}{dt} = Ax + u(t)$$

$$\text{con: } \underline{x} = \begin{bmatrix} i_L \\ v_c \end{bmatrix}$$

$$A \in \text{Mat}(2, 2; \mathbb{R})$$

$$u(t) \in \text{Mat}(2, 1; \mathbb{R})$$

$$\begin{cases} v_c = L \frac{di_L}{dt} \\ v_c + R i_L + RC \frac{dv_c}{dt} = C e(t) \end{cases} \rightarrow \begin{cases} \frac{di_L}{dt} = \frac{1}{L} v_c \\ \frac{dv_c}{dt} = -\frac{1}{C} i_L - \frac{1}{RC} v_c + \frac{e(t)}{RC} \end{cases}$$

$$A = \begin{bmatrix} 0 & \frac{1}{L} \\ -\frac{1}{C} & -\frac{1}{RC} \end{bmatrix} \quad u(t) = \begin{bmatrix} 0 \\ \frac{e(t)}{RC} \end{bmatrix}$$

La matrice A gioca lo stesso ruolo del coefficiente λ nei circuiti RC/RL. Per studiare la stabilità asintotica del circuito mettiamo una condizione su A : affinché RLC sia stabile, $\operatorname{Re}(\lambda_A) < 0$ (parte reale degli autovalori di A < 0). Considerando le matrici sopra abbiamo che:

$$\lambda_{1,2} = \frac{-L \pm \sqrt{L^2 - 4R^2LC}}{2RLC} \quad \begin{cases} L^2 - 4R^2LC < 0 & \lambda_{1,2} < 0 \\ L^2 - 4R^2LC > 0 & L^2 > L^2 - 4R^2LC \rightarrow R, L, C > 0 \end{cases}$$

In regime stazionario possiamo calcolare la risposta forzata:

$e(t) = E \rightarrow v_C(t \rightarrow \infty), i_L(t \rightarrow \infty)$? Abbiamo due strade:

1) partiamo dalle eq. di stato:

$$\begin{cases} 0 = \frac{1}{L} v_C \\ 0 = -\frac{1}{C} i_L - \frac{1}{RC} v_C + \frac{E}{RC} \end{cases} \rightarrow \begin{cases} v_C = 0 \\ i_L = \frac{E}{R} \end{cases}$$

2) analizzo il circuito a regime sostituendo a condensatori circuiti aperti e induttori circuiti chiusi:

