

# Esercizi Svolti sul Dominio di Laplace

Giacomo Sturm

AA: 2023/2024 - Ing. Informatica

Sorgente del file LaTeX disponibile su

<https://github.com/00Darxk/Elettrotecnica-ed-Elettronica>

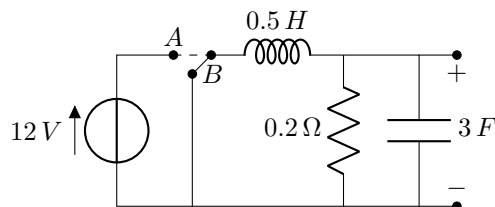
## Indice

<b>1</b>	<b>Esercizi Svolti l'11 Dicembre</b>	<b>1</b>
1.1	Esercizio 2.5 . . . . .	1
<b>2</b>	<b>Esercizi Svolti l'8 Gennaio</b>	<b>3</b>
2.1	Esercizio 2.7 . . . . .	3

# 1 Esercizi Svolti l'11 Dicembre

## 1.1 Esercizio 2.5

Calcolare la tensione ai capi dei morsetti  $v_o(t)$  del seguente circuito, dopo la commutazione da  $A$  e  $B$ :

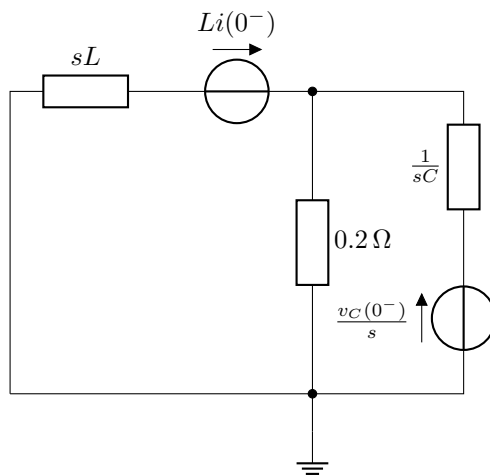


Il circuito prima della commutazione si trova a regime, per cui la tensione ai capi del condensatore corrisponde alla tensione erogata dal generatore:

$$v_C(0^-) = 12\text{ V}$$

La memoria dell'induttore invece corrisponde a:

$$i(0^-) = \frac{12\text{ V}}{0.2\ \Omega} = 60\text{ A}$$



Si applica il metodo dei nodi, corrispondente al teorema di Millman in questo caso:

$$V_{out}(s) = \frac{\frac{Li(0^-)}{sL} + \frac{sCv_C(0^-)}{s}}{\frac{1}{sL} + \frac{1}{R} + sC} = \frac{\frac{Li(0^-) + sLCv_C(0^-)}{sL}}{\frac{1 + sGL + s^2LC}{sL}}$$

$$V_{out}(s) = \frac{Li(0^-) + sLCv_C(0^-)}{LC \left( s^2 + s\frac{1}{RC} + \frac{1}{LC} \right)}$$

Si considera il denominatore e si individuano i poli  $s_1$  e  $s_2$ :

$$D(s) = LC \left( s^2 + s\frac{1}{RC} + \frac{1}{LC} \right) = LC(s - s_1)(s - s_2)$$

Si considerano i valori delle grandezze:

$$Li(0^-) = 30$$

$$LC = \frac{3}{2}$$

$$\frac{1}{RC} = \frac{5}{3}$$

Sostituendo i valori ottenuti nella funzione, si ottiene:

$$D(s) = \frac{3}{2} \left[ s^2 + \frac{5}{3}s + \frac{2}{3} \right]$$

$$s_{1,2} = \frac{1}{2} \left( -\frac{5}{3} \pm \sqrt{\frac{25}{9} - \frac{8}{3}} \right) = -\frac{5}{6} \pm \sqrt{\frac{25-24}{9}} = -\frac{5}{6} \pm \frac{1}{6}$$

$$s_1 = -1$$

$$s_2 = -\frac{2}{3}$$

$$F(s) = \frac{30 + s\frac{3}{2}12}{\frac{3}{2}(s+1) \left( s + \frac{2}{3} \right)}$$

Si scompone la funzione di rete in fratti semplici:

$$F(s) = \frac{A_1}{s - s_1} + \frac{A_2}{s - s_2} = \frac{20 + 12s}{(s+1) \left( s + \frac{2}{3} \right)}$$

Si considerano due metodi per risolvere:

$$\begin{aligned} A_1(s - s_1) + A_2(s - s_2) &= 20 + 12s \\ \begin{cases} A_1 + A_2 = 12 \\ A_1 s_1 + A_2 s_2 = -20 \end{cases} \\ f(t) &= A_1 e^{s_1 t} + A_2 e^{s_2 t} \end{aligned}$$

Poiché i poli hanno parte reale negativa, per cui la funzione di rete è asintoticamente stabile. Alternativamente si applica il metodo dei residui per determinare  $A_1$  e  $A_2$ :

$$\begin{aligned} \lim_{s \rightarrow s_1} (s - s_1) F(s) &= \lim_{s \rightarrow s_1} \frac{20 + 12s}{s - s_2} = \lim_{s \rightarrow s_1} \left( A_1 + A_2 \frac{s - s_1}{s - s_2} \right) = A_1 \\ A_1 &= \frac{20 + 12s_1}{s_1 - s_2} = \frac{20 - 12}{-1 + \frac{2}{3}} = -24 \\ A_2 &= \frac{20 + 12s_2}{s_2 - s_1} = \frac{20 - 8}{-\frac{2}{3} + 1} = 36 \end{aligned}$$

Per cui la funzione nel dominio del tempo risulta essere:

$$f(t) = -24e^{-t} + 36e^{-\frac{2}{3}t} = v_o(t)$$

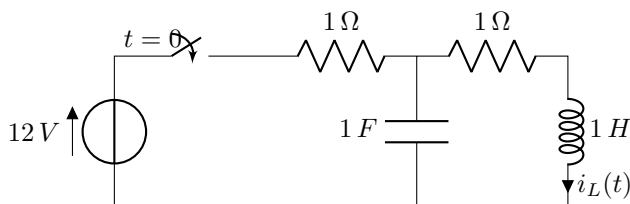
Corrisponde alla tensione ai capi del condensatore, e coincide alla tensione ai capi dei morsetti del circuito, poiché la commutazione avviene in un tempo  $t = 0$ , questa espressione è valida solo per un tempo  $t \geq 0^+$ :

$$v_o(t) = (36e^{-\frac{2}{3}t} - 24e^{-t})u_{-1}(t) \quad (1)$$

## 2 Esercizi Svolti l'8 Gennaio

### 2.1 Esercizio 2.7

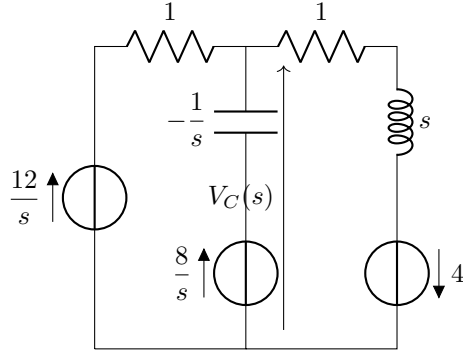
Determinare l'espressione della corrente  $i_L(t)$ , dopo la commutazione, del seguente circuito:



$$i_L(0^-) = 4 \text{ A}$$

$$v_C(0^-) = 8 \text{ V}$$

Si rappresenta il circuito equivalente nel dominio di Laplace:



Si risolve mediante il metodo dei nodi per avere direttamente la trasformata di  $i_L(t)$ :

$$\begin{bmatrix} 1 + \frac{1}{s} & -\frac{1}{s} \\ -\frac{1}{s} & \frac{1}{s} + s + 1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} I_{m_1}(s) \\ I_{m_2}(s) \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \frac{12}{s} - \frac{8}{s} \\ \frac{8}{s} + 4 \end{bmatrix}$$

$$\begin{bmatrix} \frac{s+1}{s} & -\frac{1}{s} \\ -\frac{1}{s} & \frac{1+s(s+1)}{s} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} I_{m_1}(s) \\ I_{m_2}(s) \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \frac{4}{s} \\ \frac{4(s+2)}{s} \end{bmatrix}$$

Si ricava la corrente della seconda maglia tramite il metodo di Cramer:

$$I_{m_2}(s) = \frac{s^2}{(s+1) + s(s+1)^2 - 1} \begin{vmatrix} \frac{s+1}{s} & \frac{4}{s} \\ -\frac{1}{s} & \frac{4(s+2)}{s} \end{vmatrix}$$

$$I_{m_2}(s) = \frac{s^2}{(s+1) + s(s+1)^2 - 1} \frac{4 + (8s + 8 + 4s^2 + 4s)}{s^2} = \frac{4s^2 + 12s + 12}{s(s^2 + 2s + 2)} = I_L(s)$$

Si individuano ora i poli al finito di  $I_L(s)$ :

$$s_{p_1} = 0$$

$$s_{p_{2,3}} = -1 \pm \sqrt{1-2} = -1 \pm j$$

$$s_{p_2} = -1 + j = s_{p_3}^*$$

Si calcolano i residui  $A$  e  $B$ , poiché il residuo di  $s_{p_3}$  è pari al coniugato del suo coniugato  $B^*$ , usando

la formula per i residui:

$$\begin{aligned}
 I_L(s) &= \frac{A}{s - s_{p_1}} + \frac{B}{s - s_{p_2}} + \frac{B^*}{s - s_{p_2}^*} \\
 A &= \lim_{s \rightarrow 0} s \frac{4s^2 + 12s + 12}{s^2 + 2s + 2} = \frac{12}{2} = 6 \\
 B &= \lim_{s \rightarrow -1+j} \frac{s+1-j}{s+1-j} \frac{4s^2 + 12s + 12}{s(s+1+j)} = \frac{4(-1+j)^2 + 12(-1+j) + 12}{(-1+j)(-1+j+1+j)} \\
 &= \frac{1}{2j} \frac{4 - 4 - 8j - 12 + 12j + 12}{-1+j} = \frac{1}{2j} \frac{4j}{-1+j} \frac{-1-j}{-1-j} = \frac{1}{2j} \frac{4j(-1-j)}{2} \\
 &= \frac{1}{2j} (-2j + 2) = \frac{1}{2j} \left( 2\sqrt{2}e^{-j\frac{\pi}{4}} \right)
 \end{aligned}$$

Ricordando l'espressione in fasori di un'entrata sinusoidale:

$$I_M \sin(\omega t + \beta) = \frac{I_M}{2j} e^{j\beta} e^{j\omega t} - \frac{I_M}{2j} e^{-j\beta} e^{-j\omega t}$$

La trasformata di Laplace di un esponenziale si esprime come:

$$\mathcal{L}\{Ae^{\sigma t}\} = \frac{A}{s - \sigma}$$

Per cui la trasformata di Laplace di una sinusoide smorzata si ottiene come:

$$\begin{aligned}
 \mathcal{L}\{e^{j\sigma t} I_M \sin(\omega t + \beta)\} &= \mathcal{L}\left\{e^{j\sigma t} \left[ \frac{I_M}{2j} e^{j\beta} e^{j\omega t} - \frac{I_M}{2j} e^{-j\beta} e^{-j\omega t} \right]\right\} \\
 \mathcal{L}\left\{ \frac{I_M}{2j} e^{j\beta} e^{(j\omega + \sigma)t} - \frac{I_M}{2j} e^{-j\beta} e^{-(j\omega + \sigma)t} \right\} &= \frac{I_M}{2j} e^{\alpha t} \frac{1}{s - (j\omega + \sigma)} - \frac{I_M^*}{2j} e^{-\alpha t} \frac{1}{s - (-j\omega + \sigma)}
 \end{aligned}$$

I residui ottenuti da  $I_L(s)$  corrispondono quindi ad una funzione sinusoidale nel dominio del tempo:

$$\begin{aligned}
 I_L(s) &= \frac{6}{s} + \frac{2\sqrt{2}e^{-j\frac{\pi}{4}}}{2j} \frac{1}{s - (-1+j)} - \frac{2\sqrt{2}e^{j\frac{\pi}{4}}}{2j} \frac{1}{s - (-1-j)} \\
 i_L(t) &= 6 + 2\sqrt{2}e^{-t} \sin\left(\omega - \frac{\pi}{4}\right)
 \end{aligned}$$

Poiché il circuito si chiude per  $t = 0$ , si moltiplica l'espressione ottenuta per il segnale gradino:

$$i_L(t) = \left[ 6 + 2\sqrt{2}e^{-t} \sin\left(\omega - \frac{\pi}{4}\right) \right] u(t) \quad (2)$$