

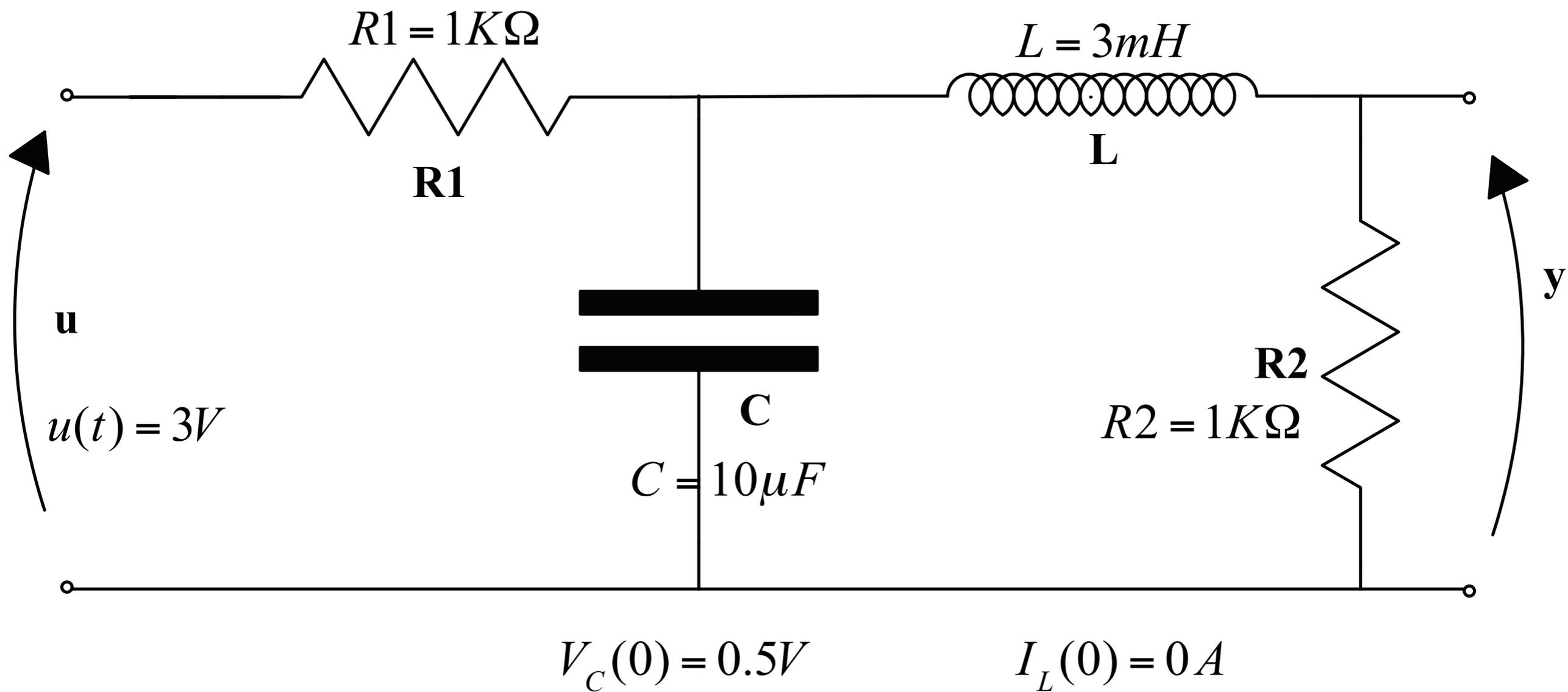
# Automatica

*A.A. 2023/2024*

# APPLICAZIONI TRASFORMATA DI LAPLACE

# ESEMPIO

- Calcolare come varia nel tempo la tensione ai capi di R2



# RISPOSTA SISTEMA LINEARE STAZIONARIO

---

- Si consideri il seguente sistema lineare stazionario

$$\begin{cases} \dot{x}(t) = A \cdot x(t) + B \cdot u(t) \\ y(t) = C \cdot x(t) + D \cdot u(t) \end{cases} \quad x(0) = x_0 \quad (1)$$

- La risposta del sistema ha la seguente forma

$$\begin{aligned} x(t) &= e^{A \cdot t} x_0 + \int_0^t e^{A \cdot (t-\tau)} B \cdot u(\tau) \cdot d\tau \\ y(t) &= C e^{A \cdot t} x_0 + \int_0^t C e^{A \cdot (t-\tau)} B u(\tau) \cdot d\tau + D u(t) \end{aligned} \quad (2)$$

# RISPOSTA SISTEMA LINEARE STAZIONARIO

- Si consideri il seguente sistema lineare stazionario

EVOLUZIONE  
libera nello  
stato

$$\dot{x}(t) = A \cdot x(t) + B \cdot u(t)$$
$$y(t) = C \cdot x(t) + D \cdot u(t)$$

EVOLUZIONE  
libera  
nell'uscita

- La risposta del sistema ha la

$$x(t) = e^{A \cdot t} x_0 + \int_0^t e^{A \cdot (t-\tau)} B \cdot u(\tau) \cdot d\tau \quad (2)$$

$$y(t) = C e^{A \cdot t} x_0 + \int_0^t C e^{A \cdot (t-\tau)} B u(\tau) \cdot d\tau + D u(t)$$

# RISPOSTA SISTEMA LINEARE STAZIONARIO

- Si consideri il seguente sistema lineare stazionario

$$\begin{cases} \dot{x}(t) = \\ y(t) = \end{cases} \begin{array}{l} \text{Evoluzione} \\ \text{forzata nello} \\ \text{stato} \end{array} x(0) = x_0 \quad (1)$$

- La risposta del sistema ha la seguente forma

$$x(t) = e^{A \cdot t} x_0 + \int_0^t e^{A \cdot (t-\tau)} B \cdot u(\tau) \cdot d\tau \quad (2)$$

Evoluzione  
forzata  
nell'uscita

$$\int_0^t C e^{A \cdot (t-\tau)} B u(\tau) \cdot d\tau + D u(t)$$

# TRASFORMATA DI LAPLACE

---

- Data la funzione  $f: \mathbb{R} \rightarrow \mathbb{R} : t \geq 0$ , la Trasformata di Laplace di  $f(t)$  è la funzione complessa di variabile reale  $F: \Omega \subseteq \mathbb{C} \rightarrow \mathbb{C}$  legata biunivocamente a  $f$  dalle seguenti relazioni

$$F(s) = \mathcal{L} [f(t)] = \int_0^{\infty} f(t) e^{-st} dt \quad (3)$$

$$f(t) = \mathcal{F}^{-1} [F(s)] = \frac{1}{2\pi j} \int_{\bar{\alpha}-j\infty}^{\bar{\alpha}+j\infty} F(s) e^{st} ds \quad (4)$$

# TRASFORMATA DI LAPLACE

---

$$\mathcal{L} \left[ \dot{f}(t) \right] = s\mathcal{L} \left[ f(t) \right] - f(0) = sF(s) - f(0) \quad (5)$$

$$\mathcal{L} \left[ \int_0^t f(\tau) d\tau \right] = \frac{F(s)}{s} \quad (6)$$

$$\mathcal{L} \left[ -tf(t) \right] = \frac{dF}{ds} \quad (7)$$

$$\mathcal{L} \left[ 1(t - T)f(t - T) \right] = e^{-sT} F(s) \quad (8)$$

$$\mathcal{L} \left[ e^{\alpha t} f(t) \right] = F(s - \alpha) \quad (9)$$

$$\mathcal{L} \left[ \int_0^t f(t - \tau)g(\tau) d\tau \right] = F(s) \cdot G(s) \quad (10)$$

# TRASFORMATA DI LAPLACE

---

➤ Supponiamo esista finito  $\lim_{t \rightarrow 0} f(t)$

Teorema  
valore iniziale

$$\lim_{t \rightarrow 0} f(t) = \lim_{s \rightarrow \infty} sF(s) \quad (11)$$

➤ Supponiamo esista finito  $\lim_{t \rightarrow \infty} f(t)$

Teorema  
valore finale

$$\lim_{t \rightarrow \infty} f(t) = \lim_{s \rightarrow 0} sF(s) \quad (12)$$

# TABELLA TRASFORMATE NOTEVOLI

---

$$\delta(t - T)$$

 $\Leftrightarrow$ 

$$e^{-sT}$$

$$1(t - T)$$

 $\Leftrightarrow$ 

$$\frac{e^{-sT}}{s}$$

$$e^{\lambda t}$$

 $\Leftrightarrow$ 

$$\frac{1}{s - \lambda}$$

$$\frac{t^{n-1} e^{\lambda t}}{(n-1)!}$$

 $\Leftrightarrow$ 

$$\frac{1}{(s - \lambda)^n}$$

$$e^{\alpha t} \sin \omega t$$

 $\Leftrightarrow$ 

$$\frac{\omega}{(s - \alpha)^2 + \omega^2}$$

$$e^{\alpha t} \cos \omega t$$

 $\Leftrightarrow$ 

$$\frac{(s - \alpha)}{(s - \alpha)^2 + \omega^2}$$

$$ae^{\alpha t} \cos \omega t + \frac{b + \alpha a}{\omega} e^{\alpha t} \sin \omega t$$

 $\Leftrightarrow$ 

$$\frac{as + b}{(s - \alpha)^2 + \omega^2}$$

# APPLICAZIONE TRASF. DI LAPLACE

---

- Si consideri il seguente sistema lineare stazionario

$$\begin{cases} \dot{x}(t) = A \cdot x(t) + B \cdot u(t) \\ y(t) = C \cdot x(t) + D \cdot u(t) \end{cases} \quad x(0) = x_0$$

- Applico operatore trasformata ed ottengo

$$\begin{aligned} X(s) &= (s \cdot I - A)^{-1}x(0) + (s \cdot I - A)^{-1}BU(s) = \dots \\ &\dots = \Phi(s)x(0) + H(s)U(s) \end{aligned} \quad (12)$$

$$\begin{aligned} Y(s) &= C(s \cdot I - A)^{-1}x(0) + (C(s \cdot I - A)^{-1}B + D) \cdot U(s) = \dots \\ &\dots = \Psi(s)x(0) + W(s)U(s) \end{aligned} \quad (13)$$

# IL CALCOLO DELLA RISPOSTA

---

$$\begin{cases} \dot{x}(t) = A \cdot x(t) + B \cdot u(t) \\ y(t) = C \cdot x(t) + D \cdot u(t) \end{cases}$$

**Trasformata Laplace**

$$\begin{aligned} X(s) &= \Phi(s)x(0) + H(s)U(s) \\ Y(s) &= \Psi(s)x(0) + W(s)U(s) \end{aligned}$$

**Anti-Trasformata Laplace**

$$\begin{aligned} x(t) &= e^{A \cdot t} x_0 + \int_0^t e^{A \cdot (t-\tau)} B \cdot u(\tau) \cdot d\tau \\ y(t) &= C e^{A \cdot t} x_0 + \int_0^t C e^{A \cdot (t-\tau)} B u(\tau) \cdot d\tau + D u(t) \end{aligned}$$

# IL CALCOLO DELLA RISPOSTA

---

$$\begin{cases} \dot{x}(t) = A \cdot x(t) + B \cdot u(t) \\ y(t) = C \cdot x(t) + D \cdot u(t) \end{cases}$$

**Trasformata Laplace**

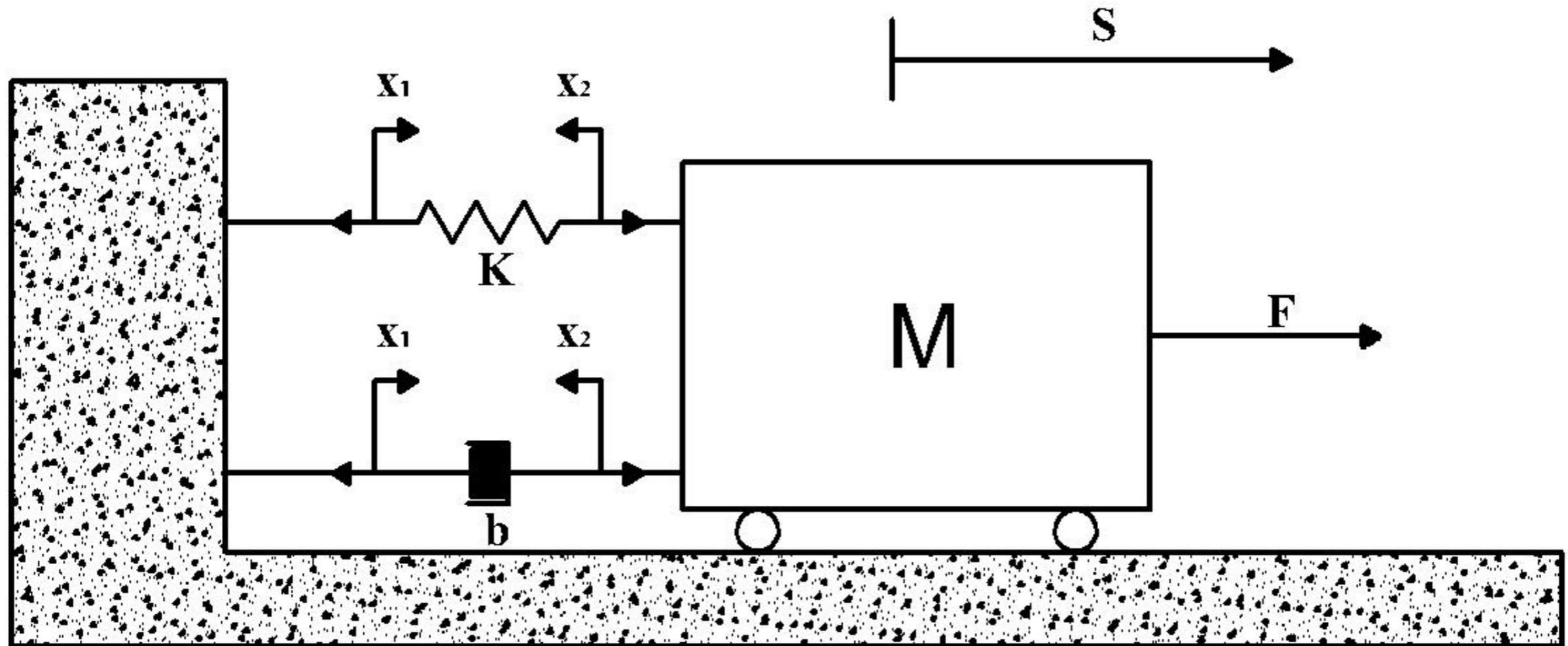
$$\begin{aligned} X(s) &= \Phi(s)x(0) + H(s)U(s) \\ Y(s) &= \Psi(s)x(0) + W(s)U(s) \end{aligned}$$

**Anti-Trasformata Laplace**

$$\begin{aligned} x(t) &= e^{A \cdot t} x_0 + \int_0^t e^{A \cdot (t-\tau)} B \cdot u(\tau) \cdot d\tau \\ y(t) &= C e^{A \cdot t} x_0 + \int_0^t C e^{A \cdot (t-\tau)} B u(\tau) \cdot d\tau + D u(t) \end{aligned}$$

# ESERCIZIO #1

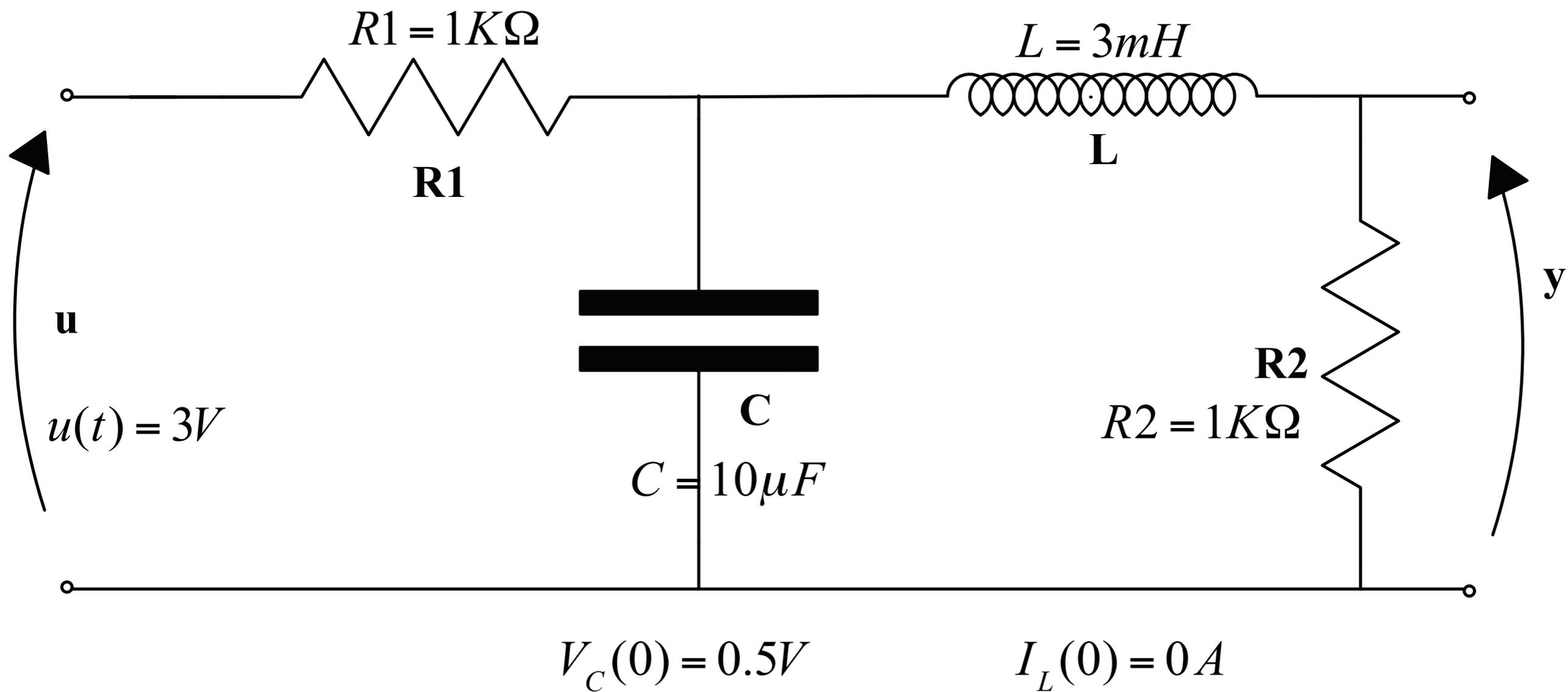
---



Si consideri il sistema rappresentato in figura. Siano  $M=1$ ,  $K=1$  e  $b=1$ . Sia  $u(t)$  un segnale di tipo gradino. Si determini la legge oraria dello spostamento della massa  $M$

# ESEMPIO

- Calcolare come varia nel tempo la tensione ai capi di R2



# APPLICAZIONE TRASF. DI LAPLACE

- Si consideri il sistema lineare stazionario

$$\begin{cases} \dot{x}(t) = Ax(t) + Bu(t) \\ y(t) = Cx(t) \end{cases} \quad x(0) = x_0$$

EVOLUZIONE  
libera nello  
stato

- Applico operatore trasformata ed ottengo

$$X(s) = (s \cdot I - A)^{-1}x(0) + (s \cdot I - A)^{-1}BU(s) = \dots$$
$$\dots = \Phi(s)x(0)$$

$$Y(s) = C(s \cdot I - A)^{-1}x(0) + (s \cdot I - A)^{-1}CBU(s) = \dots$$
$$\dots = \Psi(s)x(0)$$

EVOLUZIONE  
libera  
nell'uscita

# APPLICAZIONE TRASF. DI LAPLACE

- Si consideri il sistema lineare stazionario

$$\begin{cases} \dot{x}(t) = A \cdot x(t) + B \cdot u(t) \\ y(t) = C \cdot x(t) + D \cdot u(t) \end{cases} \quad x(0) = x_0$$

*Evoluzione  
forzata nello  
stato*

- Applico operatore trasformata ed ottengo

$$X(s) = (s \cdot I - A)^{-1}x(0) + (s \cdot I - A)^{-1}BU(s) = \dots$$

$$\dots = \Phi(s)x(0) + H(s)U(s)$$

$$Y(s) = (C(s \cdot I - A)^{-1}B + D) \cdot U(s) = \dots$$

*Evoluzione  
forzata  
nell'uscita*

$$\dots = \Psi(s)x(0) + W(s)U(s)$$

# APPLICAZIONE TRASF. DI LAPLACE

---

- Si consideri il seguente sistema lineare stazionario

$$\begin{cases} \dot{x}(t) = A \cdot x(t) + B \cdot u(t) \\ y(t) = C \cdot x(t) + D \cdot u(t) \end{cases} \quad x(0) = x_0$$

- Applico operatore trasformata ed ottengo

$$X(s) = (s \cdot I - A)^{-1}x(0) + (s \cdot I - A)^{-1}BU(s) = \dots$$

$$\dots = \Phi(s)x(0) + H(s)U(s)$$

$$Y(s) = C(s \cdot I - A)^{-1}x(0) + (C(s \cdot I - A)^{-1}B + D) \cdot U(s) = \dots$$

$$\dots = \Psi(s)x(0) + W(s)U(s)$$

# APPLICAZIONE TRASF. DI LAPLACE

---

- Si consideri il seguente sistema lineare stazionario

$$\begin{cases} \dot{x}(t) = A \cdot x(t) + B \cdot u(t) \\ y(t) = C \cdot x(t) + D \cdot u(t) \end{cases} \quad x(0) = x_0$$

- Applico operatore trasformata ed ottengo

$$X(s) = (s \cdot I - A)^{-1}x(0) + (s \cdot I - A)^{-1}BU(s) = \dots$$

$$\dots = \Phi(s)x(0) + H(s)U(s)$$

$$Y(s) = C(s \cdot I - A)^{-1}x(0) + (C(s \cdot I - A)^{-1}B + D) \cdot U(s) = \dots$$

$$\dots = \Psi(s)x(0) + W(s)U(s)$$

# APPLICAZIONE TRASF. DI LAPLACE

---

$$W(s) = C(s \cdot I - A)^{-1}B + D \quad (14)$$

- E' detta funzione di trasferimento o rappresentazione IU
- Rappresenta nel dominio di Laplace il legame tra l'ingresso  $u$  e l'uscita  $y$
- Nel caso di sistemi SISO, è una funzione razionale fratta

$$W(s) = \frac{b_0s^n + b_1s^{n-1} + b_2s^{n-2} + \dots + b_n}{s^n + a_1s^{n-1} + a_2s^{n-2} + \dots + a_n} \quad (15)$$

# APPLICAZIONE TRASF. DI LAPLACE

---

$$W(s) = \frac{b_0s^n + b_1s^{n-1} + b_2s^{n-2} + \dots + b_n}{s^n + a_1s^{n-1} + a_2s^{n-2} + \dots + a_n}$$

- Le radici del polinomio al numeratore sono detti ZERI della funzione di trasferimento
- Le radici del polinomio al denominatore sono detti POLI della funzione di trasferimento

# RELAZIONE TRA POLI E AUTOVALORI MATRICE A

---

- Confrontando (14) e (15) si ottiene che

$$W(s) = C(s \cdot I - A)^{-1}B + D = C \frac{\text{adj}(s \cdot I - A)}{|s \cdot I - A|} B + D = \dots$$
$$\dots = \frac{C \cdot \text{adj}(s \cdot I - A) \cdot B + D \cdot |s \cdot I - A|}{|s \cdot I - A|}$$

$$|s \cdot I - A| = s^n + a_1 s^{n-1} + a_2 s^{n-2} + \dots + a_n$$

- In assenza di cancellazioni POLO-ZERO, i POLI di  $W(s)$  coincidono con le radici del polinomio caratteristico di  $A$ .

# APPLICAZIONE TRASF. DI LAPLACE

---

- Il grado del numeratore sarà sempre minore o uguale al grado del denominatore (sistema causale).
- Il grado del numeratore è pari al quello del denominatore  $b_0 \neq 0$  se e solo se la matrice  $D \neq 0$  (**sistema proprio**)
- Una f.d.t con grado del numeratore minore del grado del denominatore identifica un sistema **strettamente proprio** ( $D=0$ )