

PROPRIETÀ (RIASSUNTO)

1 Linearità:

$$\mathcal{L}\{\alpha_1 f_1(t) + \alpha_2 f_2(t)\} = \alpha_1 F_1(s) + \alpha_2 F_2(s)$$

2 Traslazione in frequenza:

$$\mathcal{L}\{e^{\lambda t} f(t)\} = F(s - \lambda)$$

3 Derivata in frequenza:

$$\mathcal{L}\{t f(t)\} = -\frac{d}{ds} F(s)$$

4 Derivata nel tempo:

$$\mathcal{L}\left\{\frac{d}{dt} f(t)\right\} = sF(s) - f(0)$$

5 Integrazione nel tempo:

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

6 Convoluzione nel tempo:

$$\mathcal{L}\{(f * g)(t)\} = F(s)G(s)$$

- $s \longleftrightarrow$ derivazione
- $\frac{1}{s} \longleftrightarrow$ integrazione

ESERCIZI: CALCOLO DI TRASFORMATE

1) $F(T) = \cos(\omega_0 T) 1(T)$

- metodo 1: vedere il coseno come la derivata del seno e applicare la P4
- metodo 2: sfruttare le formule di Eulero

$$\begin{aligned} 1) f(t) &= \cos(\omega_0 t) 1(t) \\ &= \frac{e^{j\omega_0 t} + e^{-j\omega_0 t}}{2} 1(t) \\ F(s) &= \mathcal{L}\left\{\cos(\omega_0 t) 1(t)\right\} = \frac{1}{2} \mathcal{L}\left\{e^{j\omega_0 t} 1(t)\right\} + \frac{1}{2} \mathcal{L}\left\{e^{-j\omega_0 t} 1(t)\right\} \\ \mathcal{L}\left\{e^{\lambda t} 1(t)\right\} &= \frac{1}{s - \lambda} \\ F(s) &= \frac{1}{2} \frac{1}{s - j\omega_0} + \frac{1}{2} \frac{1}{s + j\omega_0} \\ &= \frac{1}{2} \frac{s + j\omega_0 + s - j\omega_0}{(s - j\omega_0)(s + j\omega_0)} = \frac{s}{s^2 + \omega_0^2} + \end{aligned}$$

- nota: era già presente nella tabella delle trasformate

2) $F(T) = 2(1 - E^{-3T}) 1(T)$

- Si sfrutta la prop. distributiva e la linearità

$$\begin{aligned}
 2) \quad f(t) &= 2(1 - e^{-3t}) 1(t) \\
 F(s) &= \mathcal{L}\{2(1 - e^{-3t}) 1(t)\} = \mathcal{L}\{2 1(t) - 2 e^{-3t} 1(t)\} \\
 &= 2 \mathcal{L}\{1(t)\} - 2 \mathcal{L}\{e^{-3t} 1(t)\} \\
 &= 2 \frac{1}{s} - 2 \frac{1}{s+3} = 2 \frac{s+3-s}{s(s+3)} = \frac{6}{s(s+3)}
 \end{aligned}$$

- Nota: abbiamo ancora una funzione razionale nel dominio s perché abbiamo fatto una combinazione lineare di funzioni elementari
 - Questo sarà comodo poi per l'antitrasformata

$$3) F(s) = [2 \sin(3t) + 4 \cos(3t)] 1(t)$$

- linearità per isolare seno e coseno e applicare le formule in tabella delle trasformate fondamentali

$$\begin{aligned}
 3) \quad f(t) &= [2 \sin(3t) + 4 \cos(3t)] 1(t) \\
 F(s) &= 2 \mathcal{L}\{\sin(3t) 1(t)\} + 4 \mathcal{L}\{\cos(3t) 1(t)\} \\
 \mathcal{L}\{\sin(\omega_0 t) 1(t)\} &= \frac{\omega_0}{s^2 + \omega_0^2} \quad \mathcal{L}\{\cos(\omega_0 t) 1(t)\} = \frac{s}{s^2 + \omega_0^2} \\
 \omega_0 &= 3 \\
 F(s) &= 2 \frac{3}{s^2 + 9} + 4 \frac{s}{s^2 + 9} = \frac{4s + 6}{s^2 + 9}
 \end{aligned}$$

$$4) e^{-2t} \sin(t) 1(t)$$

- metodo 1: Eulero per riscrivere seno e coseno
- metodo 2: traslazione in frequenza - perché abbiamo un esponenziale a moltiplicare (vediamo questo)

$$\begin{aligned}
 4) \quad f(t) &= e^{-2t} \sin(t) 1(t) \\
 F(s) &= \mathcal{L}\{e^{-2t} \sin(t) 1(t)\} \\
 &= \mathcal{L}\{e^{-2t} g(t)\} \quad \text{con } g(t) = \sin(t) 1(t) \\
 G(s) &= \mathcal{L}\{g(t)\} = \frac{\omega_0}{s^2 + \omega_0^2} \quad \text{con } \omega_0 = 1 \\
 &= \frac{1}{s^2 + 1} \\
 F(s) &= \mathcal{L}\{e^{-2t} g(t)\} = G(s+2) = \frac{1}{(s+2)^2 + 1} \\
 &= \frac{1}{s^2 + 4s + 5}
 \end{aligned}$$

RISPOSTA LIBERA E FORZATA NEL DOMINIO DI LAPLACE

Abbiamo un sistema LTI TC del tipo:

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

Possiamo calcolare la trasformata dello stato $\dot{x}(t)$, sfruttando le proprietà 1 (linearità, utile per il membro di destra) e 4 (operatore s derivata, utile per $\dot{x}(t)$):

- Definiamo

$$\mathcal{L}\{x(t)\} = X(s) \quad \mathcal{L}\{u(t)\} = U(s) \quad \mathcal{L}\{y(t)\} = Y(s)$$

- Applicando le proprietà 1 e 4 della trasformata di Laplace

$$\begin{aligned} \mathcal{L}\{\dot{x}(t)\} &= \mathcal{L}\{Ax(t) + Bu(t)\} \\ &\Downarrow \\ sX(s) - x(0) &= AX(s) + BU(s) \end{aligned}$$

- Equazione differenziale \longleftrightarrow equazione algebrica**

- con la trasformata abbiamo ottenuto una *equazione algebrica*
 - $X(s)$ è il vettore delle trasformate

Da cui:

$$sX(s) - AX(s) = x(0) + BU(s)$$

Riscrivendo $X(s)$ (sfruttando le proprietà della matrice identica):

$$sI X(s) - AX(s) = x(0) + BU(s)$$

Raccogliendo:

$$(sI - A)X(s) = x(0) + BU(s)$$

Ecco che abbiamo la soluzione:

$$X(s) = (sI - A)^{-1} [x(0) + BU(s)]$$

Distribuendo il prodotto, si evince al meglio il parallelo con l'evoluzione libera nel dominio del tempo:

$$X(s) = \underbrace{(sI - A)^{-1} x(0)}_{X_\ell(s)} + \underbrace{(sI - A)^{-1} BU(s)}_{X_f(s)}$$

- $X_\ell(s)$ viene detta **risposta libera**
- $X_f(s)$ viene detta **risposta forzata**

USCITA

In maniera del tutto equivalente:

$$y(t) = Cx(t) + Du(t) \longleftrightarrow Y(s) = CX(s) + DU(s)$$

Riscrivendo, sfruttando il fatto che $X(s)$ lo abbiamo già calcolato precedentemente:

$$Y(s) = \underbrace{C(sI - A)^{-1} x(0)}_{X_\ell(s)} + \underbrace{C(sI - A)^{-1} BU(s) + DU(s)}_{X_f(s)}$$

Dove dal secondo addendo si ricava la **funzione di trasferimento** :

$$\underbrace{C(sI - A)^{-1} BU(s) + DU(s)}_{X_f(s)} = \underbrace{\left[C(sI - A)^{-1} B + D \right]}_{G_s = \text{funzione di trasferimento}} \cdot U(s)$$

- essa contiene tutte le informazioni **ingresso-uscita** del sistema



RIASSUNTO E PARAGONE TEMPO-LAPLACE

	Tempo	Laplace
Evoluzione libera nello stato $x_\ell(t)$	$e^{At}x(0)$	$(sI - A)^{-1}x(0)$
Evoluzione forzata nello stato $x_f(t)$	$\int_0^t e^{A(t-\tau)} B u(\tau) d\tau$	$(sI - A)^{-1}BU(s)$
Risposta libera $y_\ell(t)$	$C e^{At} x(0)$	$C(sI - A)^{-1} x(0)$
Risposta forzata $y_f(t)$	$C \int_0^t e^{A(t-\tau)} B u(\tau) d\tau + Du(t)$	$[C(sI - A)^{-1}B + D] U(s)$

- nel tempo abbiamo l'esponenziale di matrice e^{At} oppure un integrale (di convoluzione) che in generale sono complicati da calcolare.
 - In Laplace invece abbiamo soltanto da calcolare l'**inversa di una matrice**: $(sI - A)^{-1}$ oppure un **prodotto** $(sI - A)^{-1}BU(s)$

CALCOLO DELL'ESPONENZIALE DI MATRICE CON LAPLACE

Sappiamo che:

$$\mathcal{L}\{e^{at}\} = \frac{1}{s - a}$$

Generalizzando all'esponenziale di matrice:

$$\mathcal{L}\{e^{At}\} = (sI - A)^{-1}$$

Quindi **per calcolare l'esponenziale di matrice**:

- 1. Calcolo della matrice inversa $(sI - A)^{-1}$
- 2. **antitrasformata** di quanto trovato per tornare nel dominio del tempo

$$e^{At} = \mathcal{L}^{-1}\{(sI - A)^{-1}\}$$

ESEMPIO: CARRELLO

Calcoliamo l'esponenziale di matrice senza sapere che la matrice è diagonalizzabile, e quindi attraverso la trasformata (nelle precedenti lezioni lo abbiamo fatto con l'altro metodo perché sapevamo che era diagonalizzabile)

Inversa matrice 2×2

(inverso del determinante per matrice aggiogata)

$$\begin{bmatrix} a & b \\ c & d \end{bmatrix}^{-1} = \frac{1}{ad-bc} \begin{bmatrix} d & -b \\ -c & a \end{bmatrix}$$

inverso del determinante

matrice
aggiogata

[vedi poi caso generale]

$$b=1 \quad M=1$$

$$A = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ 0 & -1 \end{bmatrix} \quad e^{At} = \mathcal{L}^{-1} \{ (sI-A)^{-1} \}$$

$$sI-A = \begin{bmatrix} s & 0 \\ 0 & s \end{bmatrix} - \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ 0 & -1 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} s & -1 \\ 0 & s+1 \end{bmatrix}$$

$$(sI-A)^{-1} = \begin{bmatrix} s & -1 \\ 0 & s+1 \end{bmatrix}^{-1} = \frac{1}{\varphi(s)} \begin{bmatrix} s+1 & 1 \\ 0 & s \end{bmatrix} = \frac{1}{s(s+1)} \begin{bmatrix} s+1 & 1 \\ 0 & s \end{bmatrix}$$

$$\text{con } \varphi(s) = \det(sI-A) = s(s+1) - 0(-1) = s(s+1)$$

Da cui:

$$(sI-A)^{-1} = \frac{1}{s(s+1)} \begin{bmatrix} s+1 & 1 \\ 0 & s \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \frac{1}{s} & \frac{1}{s(s+1)} \\ 0 & \frac{1}{s+1} \end{bmatrix}$$

$$e^{At} = \mathcal{L}^{-1} \{ (sI-A)^{-1} \} = \mathcal{L}^{-1} \left\{ \begin{bmatrix} \frac{1}{s} & \frac{1}{s(s+1)} \\ 0 & \frac{1}{s+1} \end{bmatrix} \right\}$$

$$t \geq 0 \quad = \begin{bmatrix} \mathcal{L}^{-1} \left\{ \frac{1}{s} \right\} & \mathcal{L}^{-1} \left\{ \frac{1}{s(s+1)} \right\} \\ 0 & \mathcal{L}^{-1} \left\{ \frac{1}{s+1} \right\} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 1(t) & \mathcal{L}^{-1} \left\{ \frac{1}{s(s+1)} \right\} \\ 0 & e^{-t} 1(t) \end{bmatrix}$$

$$\mathcal{L} \{ e^{at} 1(t) \} = \frac{1}{s-a} \quad a=-1$$

Ci rimane un solo termine da antitrasformare, che è $1/s(s+1)$. Per farlo sfruttiamo la scomposizione in fratti semplici (somma di due frazioni):

Per antitrasformare $\frac{1}{s(s+1)}$ \Rightarrow scomporlo in fratti semplici

$$\frac{1}{s(s+1)} = \frac{k_1}{s} + \frac{k_2}{s+1} = \frac{k_1(s+1) + k_2 s}{s(s+1)} = \frac{k_1 s + k_1 + k_2 s}{s(s+1)}$$

$$1 = k_1 s + k_2 s + k_1$$

$$\begin{cases} k_1 + k_2 = 0 \\ k_1 = 1 \end{cases}$$

$$\begin{cases} k_1 = 1 \\ k_2 = -1 \end{cases}$$

$$\frac{1}{s(s+1)} = \frac{1}{s} - \frac{1}{s+1}$$

$$\mathcal{L}^{-1}\left\{\frac{1}{s(s+1)}\right\} = \mathcal{L}^{-1}\left\{\frac{1}{s} - \frac{1}{s+1}\right\} = \mathcal{L}^{-1}\left\{\frac{1}{s}\right\} - \mathcal{L}^{-1}\left\{\frac{1}{s+1}\right\} = 1(t) - e^{-t}1(t)$$

lineare

E quindi **finalmente** abbiamo:

$$(sI - A)^{-1} = \frac{1}{s(s+1)} \begin{bmatrix} 1(t) & 1(t) - e^{-t}1(t) \\ 0 & e^{-t}1(t) \end{bmatrix}$$

INVERSA MATRICE

$$(sI - A)^{-1} = \frac{1}{\varphi(s)} \text{Adj}(sI - A)$$

- gli elementi della matrice inversa sono **funzioni razionali tali che il grado del numeratore è minore del grado del denominatore**

ANTITRASFORMATATA DI LAPLACE

- Per il tempo discreto avremo invece la trasformata

DEFINIZIONE (APPROFONDIMENTO)

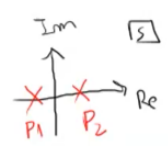
$$f(t) = \mathcal{L}^{-1}\{F(s)\} = \frac{1}{2\pi j} \lim_{T \rightarrow \infty} \int_{\gamma-jT}^{\gamma+jT} F(s) e^{sT} ds$$

- POCO PRATICA
- Per questo andremo a scomporre la $F(s)$ (razionale) in una combinazione lineare di **funzioni elementari** e poi andremo ad antitrasformare ciascun termine elementare (con la tabellina)

ESEMPIO

- Nota: $F(s)$ viene scomposta in 2 fratti semplici perché ci sono altrettanti poli al denominatore
- In particolare associato a ogni polo in questo caso abbiamo dei termini esponenziali (uno

convergente e uno divergente)



$\frac{1}{s \cdot e} \xrightarrow{\mathcal{L}^{-1}} e^{-t} 1(t)$

- Consideriamo la funzione razionale

$$F(s) = \frac{1}{s^2 - 1} = \frac{1}{(s+1)(s-1)}$$
- Scomponendo in fratti semplici

$$F(s) = \frac{1}{(s+1)(s-1)} = \frac{K_1}{s+1} + \frac{K_2}{s-1}$$
- Per la linearità

$$f(t) = \mathcal{L}^{-1} \left\{ \frac{1}{(s+1)(s-1)} \right\} = K_1 \mathcal{L}^{-1} \left\{ \frac{1}{s+1} \right\} + K_2 \mathcal{L}^{-1} \left\{ \frac{1}{s-1} \right\}$$

$= \mathcal{L}^{-1} \left\{ \frac{K_1}{s+1} + \frac{K_2}{s-1} \right\} = K_1 e^{-t} 1(t) + K_2 e^t 1(t)$

$Q(s) = s^2 - 1 = (s+1)(s-1)$
 $P_1 = -1 \quad P_2 = 1$

Solo *dopo* (per comodità) calcoliamo K_1 e K_2 :

- Per calcolare le costanti K_1 e K_2

$$F(s) = \frac{1}{(s+1)(s-1)} = \frac{K_1}{s+1} + \frac{K_2}{s-1}$$

$$= \frac{K_1(s-1) + K_2(s+1)}{s^2 - 1} = \frac{(K_1 + K_2)s + K_2 - K_1}{s^2 - 1}$$
- Eguagliando i numeratori

$$\begin{cases} K_1 + K_2 = 0 \\ K_2 - K_1 = 1 \end{cases} \Rightarrow \begin{cases} K_1 = -K_2 \\ K_2 + K_2 = 1 \end{cases}$$

$$\begin{cases} K_1 = -1/2 \\ K_2 = 1/2 \end{cases}$$
- Complessivamente

$$f(t) = \mathcal{L}^{-1} \left\{ \frac{1}{(s+1)(s-1)} \right\} = -\frac{1}{2} \mathcal{L}^{-1} \left\{ \frac{1}{s+1} \right\} + \frac{1}{2} \mathcal{L}^{-1} \left\{ \frac{1}{s-1} \right\}$$

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