

## ESERCIZI CALCOLO ANTITRASFORMATA

### 0) LINEE GUIDA + Applicazione teorema dei residui

Passi per l'antitrasformata:

- Rendo il denominatore monico (coefficiente grado più alto uguale a 1)
- Fattorizzo il denominatore ed eventualmente anche il numeratore
- Controllo eventuali semplificazioni
- Individuo esplicitamente i poli (radici di  $a(s)$ )
- Posiziono i poli sul piano complesso, così da capire e classificare i modi di evoluzione associati
- Fratti semplici (tanti quanti sono i poli)
- Esplicito la combinazione lineare tra i  $K_i$  e i modi di evoluzione associati ai poli  $p_i$
- In certi casi semplici (vedi esercizio 3), si può concludere subito il calcolo dell'antitrasformata da tabellina, scomponendo  $F(s)$  (capita quando ho poli puramente immaginari), altrimenti:
- Calcolo i residui applicando il teorema:  $K_i = \lim_{s \rightarrow p_i} (s - p_i) F(s)$ 
  - compare una semplificazione: se non compare, fattorizzo il polinomio per farla comparire
  - scrivo parte reale e parte immaginaria  $\alpha_i$  e  $\beta_i$ , stando attento nel caso della parte immaginaria a non scrivere anche  $j$ , ovvero scrivo solo:  $\beta_i = \text{numero}$  e **non**  $b_i = j \text{ numero}$
- eventualmente faccio il grafico
  - Nota: avrò una somma di termini da plottare, se uno di questi diverge allora anche il grafico diverge

$$F(s) = \frac{s+1}{s^2-s} = \frac{s+1}{s(s-1)} \quad \begin{matrix} b(s) = s+1 \\ a(s) = s(s-1) \end{matrix}$$

$$a(s) = s(s-1) = 0 \Leftrightarrow s=0 \quad s=1$$

$$P_1 = 0 \quad P_2 = 1$$

$$P_1 = 0 \Rightarrow \text{modo di evoluzione } e^{P_1 t} 1(t) = 1(t) \quad \text{limitato non oscillante}$$

$$P_2 = 1 \Rightarrow e^{P_2 t} 1(t) = e^t 1(t) \quad \text{divergente non oscillante}$$

$$F(s) = \frac{K_1}{s-P_1} + \frac{K_2}{s-P_2} = \frac{K_1}{s} + \frac{K_2}{s-1}$$

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

$$K_1 = \lim_{s \rightarrow P_1} (s-P_1) F(s) = \lim_{s \rightarrow 0} s \cdot \frac{s+1}{s(s-1)} = -1$$

$$K_2 = \lim_{s \rightarrow P_2} (s-P_2) F(s) = \lim_{s \rightarrow 1} (s-1) \frac{s+1}{s(s-1)} = 2$$


$$f(t) = -1(t) + 2e^t 1(t)$$

### 1)

- Qui ci sono semplificazioni al denominatore quando lo fattorizzo
  - Un solo modo di evoluzione dovuto proprio alla semplificazione (apparentemente sembra ce ne

siano 2)


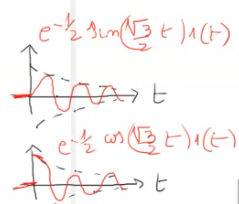
$$1) F(s) = \frac{5-s}{2s^2-50} = \frac{-\frac{s}{2} + \frac{5}{2}}{s^2-25} = \frac{-\frac{1}{2} \cancel{(s-5)}}{(\cancel{s-5})(s+5)} = \frac{-\frac{1}{2}}{s+5}$$

$b(s) = -\frac{1}{2}$      $e(s) = s+5$   
 $P_1 = -5$ 

 $\Rightarrow$  modo di evoluzione  $e^{P_1 t} 1(t) = e^{-5t} 1(t)$   
 convergente non oscillante  
 $f(t) = \mathcal{L}^{-1}\{F(s)\} = -\frac{1}{2} e^{-5t} 1(t)$

2)

- Non ci sono semplificazioni
- Coppia di poli complessi coniugati
  - Convergente oscillante in questo caso perché parte reale minore di zero e parte immaginaria diversa da zero

$$2) F(s) = \frac{1}{s^2+s+1} \quad b(s)=1 \quad e(s)=s^2+s+1$$

$e(s) = s^2+s+1 = 0 \quad \Leftrightarrow \quad s = \frac{-1 \pm \sqrt{1-4}}{2} = -\frac{1}{2} \pm \frac{\sqrt{-3}}{2}$   
 $P_1 = -\frac{1}{2} + j\frac{\sqrt{3}}{2}$      $P_2 = -\frac{1}{2} - j\frac{\sqrt{3}}{2}$ 

 $\Rightarrow$  modi di evoluzione convergenti oscillanti  
 $e^{\alpha_1 t} \sin(\omega_1 t) 1(t)$ ,  $e^{\alpha_1 t} \cos(\omega_1 t) 1(t)$   
 $e^{-\frac{1}{2} t} \sin(\frac{\sqrt{3}}{2} t) 1(t)$ ,  $e^{-\frac{1}{2} t} \cos(\frac{\sqrt{3}}{2} t) 1(t)$ 


- Calcoliamo l'antitrasformata utilizzando la formula vista per i poli complessi coniugati
- Nota: scrivo  $\beta_1$  (parte immaginaria) senza il  $j$ , perché deve rimanere un segnale reale alla fine

$$F(s) = \frac{K_1}{s-P_1} + \frac{\overline{K_1}}{s-\overline{P_1}} \quad P_2 = \overline{P_1} \quad \begin{matrix} P_1 = \alpha_1 + j\omega_1 \\ K_1 = \alpha_1 + j\beta_1 \end{matrix}$$

$\mathcal{L}^{-1} \downarrow$   
 $f(t) = 2 [\alpha_1 \cos(\omega_1 t) - \beta_1 \sin(\omega_1 t)] e^{\alpha_1 t} 1(t)$   
 $P_1 = -\frac{1}{2} + j\frac{\sqrt{3}}{2}$   
 $f(t) = 2 [\alpha_1 \cos(\frac{\sqrt{3}}{2} t) - \beta_1 \sin(\frac{\sqrt{3}}{2} t)] e^{-\frac{1}{2} t} 1(t) = +\frac{2\sqrt{3}}{3} \sin(\frac{\sqrt{3}}{2} t) e^{-\frac{1}{2} t} 1(t)$   
 $K_1 = \lim_{s \rightarrow P_1} (s-P_1) F(s) = \lim_{s \rightarrow -\frac{1}{2} + j\frac{\sqrt{3}}{2}} (s + \frac{1}{2} - j\frac{\sqrt{3}}{2}) \frac{1}{s^2+s+1} = \frac{1}{(s + \frac{1}{2} - j\frac{\sqrt{3}}{2})(s + \frac{1}{2} + j\frac{\sqrt{3}}{2})}$   
 $= \frac{1}{(-\frac{1}{2} + j\frac{\sqrt{3}}{2})(\frac{1}{2} + j\frac{\sqrt{3}}{2})} = \frac{1}{j^2 \frac{3}{4}} = \frac{1}{-\frac{3}{4}} = -\frac{4}{3}$   
 $\alpha_1 = 0 \quad \beta_1 = -\frac{\sqrt{3}}{3}$

- Avevamo previsto due modi di evoluzione ma alla fine ne è presente uno solo. Questo può succedere quando abbiamo poli complessi coniugati (l'importante è che almeno uno ci sia)

3)

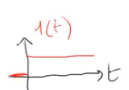
- Polo reale + poli complessi coniugati
  - polo reale? Modo esponenziale

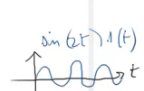
- coppia poli complessi coniugati (immaginari)? Formula

2)  $F(s) = \frac{2}{s^3 + 4s} = \frac{2}{s(s^2 + 4)}$   $b(s) = 2$   $e(s) = s(s^2 + 4)$

$e(s) = 0 \Leftrightarrow s(s^2 + 4) = 0 \Leftrightarrow s = 0 \quad s = 0 \quad s = \pm j2$   
 $s^2 = -4 \quad s = \pm j2$

$P_1 = 0$   
 $P_2 = j2 \quad P_3 = -j2$   $P_2 = \delta_2 + j\omega_2 \quad \delta_2 = 0 \quad \omega_2 = 2$   
 $P_3 = \delta_2 - j\omega_2$

$P_1 = 0 \Rightarrow$  modo di evoluzione  $e^{P_1 t} 1(t) = 1(t)$   *limite non crescente*

$P_2 = j2 \Rightarrow$  modi di evoluzione  $e^{j2t} \cos(2t) \cdot 1(t) = \cos(2t) 1(t)$   
 $P_3 = -j2 \quad e^{j2t} \sin(2t) \cdot 1(t) = \sin(2t) 1(t)$   *limitati oscillanti*

$F(s) = \frac{K_1}{s - P_1} + \frac{K_2}{s - P_2} + \frac{K_3}{s - P_3}$   $K_2 = \alpha_2 + j\beta_2$

$f(t) = \left\{ K_1 e^{P_1 t} + 2 [\alpha_2 \cos(\omega_2 t) - \beta_2 \sin(\omega_2 t)] e^{j2t} \right\} 1(t)$   
 $= \left\{ K_1 + 2 [\alpha_2 \cos(2t) - \beta_2 \sin(2t)] \right\} 1(t)$

- calcolo i residui (teorema - formula)

- fattorizzo il denominatore nel calcolo del secondo residuo per eseguire la semplificazione

$K_1 = \lim_{s \rightarrow P_1} (s - P_1) F(s) = \lim_{s \rightarrow 0} \cancel{s} \frac{2}{s(s^2 + 4)} = \frac{1}{2}$

$P_1 = 0$

$K_2 = \lim_{s \rightarrow P_2} (s - P_2) F(s) = \lim_{s \rightarrow j2} (s - j2) \frac{2}{s(s^2 + 4)} = \lim_{s \rightarrow j2} \cancel{(s - j2)} \frac{2}{s \cancel{(s - j2)}(s + j2)}$   
 $= \frac{2}{j2 \cdot j4} = \frac{1}{j4} = -\frac{j}{4}$


$P_2 = j2$   
 $K_2 = \alpha_2 + j\beta_2 \quad \alpha_2 = -\frac{1}{4} \quad \beta_2 = 0$

$f(t) = \left\{ K_1 + 2 [\alpha_2 \cos(2t) - \beta_2 \sin(2t)] \right\} 1(t)$   
 $f(t) = \left\{ \frac{1}{2} 1(t) - \frac{1}{2} \cos(2t) 1(t) \right\}$

3)

- poli puramente immaginari  $\Rightarrow$  modi evoluzione "puramente" oscillatori
- non applico il teorema dei residui, perché scomponendo  $F(s)$  si trova da tabellina le antitrasformate relative

4)  $F(s) = \frac{5s + 2}{s^2 + 1}$   $b(s) = 5s + 2$   $e(s) = s^2 + 1$

$e(s) = 0 \Leftrightarrow s^2 + 1 = 0 \Leftrightarrow s^2 = -1 \Leftrightarrow P_{1,2} = \pm j$   $\delta_1 = 0 \quad \omega_1 = 1$   *limitati oscillanti*

modi di evoluzione  $e^{j1t} \sin(\omega_1 t) 1(t), e^{j1t} \cos(\omega_1 t) 1(t)$   
 $\sin(t) 1(t), \cos(t) 1(t)$

$F(s) = \frac{5s}{s^2 + 1} + \frac{2}{s^2 + 1}$

$f(t) = 5 \mathcal{L}^{-1} \left\{ \frac{s}{s^2 + 1} \right\} + 2 \mathcal{L}^{-1} \left\{ \frac{1}{s^2 + 1} \right\}$   
 $= 5 \cos(t) 1(t) + 2 \sin(t) 1(t)$

$\cos(\omega_0 t) \leftrightarrow \frac{s}{s^2 + \omega_0^2}$   
 $\sin(\omega_0 t) \leftrightarrow \frac{\omega_0}{s^2 + \omega_0^2}$

- entrambi i modi presenti (seno e coseno)
- sennò coi residui tornava uguale

## POLI CON MOLTEPLICITA' MAGGIORE DI UNO

Partendo da:

$$F(s) = \frac{b(s)}{a(s)}$$

Se un polo  $p_i$  ha molteplicità  $m_i$ , possiamo riscrivere, fattorizzando quando necessario:

$$F(s) = \frac{b(s)}{\prod_{i=1}^k (s - p_i)^{m_i}}$$

Ricordando anche che la somma delle molteplicità deve essere uguale al grado "totale"  $n$ :  $\sum_{i=1}^k m_i = n$

### ESEMPIO

- Polo  $p_1$  con molteplicità 2  $\Rightarrow$  2 radici coincidenti (in questo caso) in 0
- abbiamo due termini associato al polo in 0
  - Questo perché abbiamo molteplicità 2, ovvero **abbiamo tanti modi di evoluzione quanto è la molteplicità**
  - in generale aumentando la molteplicità si va incontro a una divergenza del grafico relativo al modo di evoluzione

Handwritten notes showing the derivation of the time response  $f(t)$  for a system with a pole of multiplicity 2 at  $s=0$ .

Given:  $F(s) = \frac{3s+1}{s^2}$ ,  $b(s) = 3s+1$ ,  $a(s) = s^2$

Roots:  $a(s) = s^2 = 0 \Leftrightarrow s = 0$ ,  $p_1 = 0$ ,  $m_1 = 2$

Partial fraction decomposition:  $F(s) = \frac{1+3s}{s^2} = \frac{1}{s^2} + \frac{3}{s}$

Inverse Laplace transform:  $f(t) = \mathcal{L}^{-1}\{F(s)\} = \mathcal{L}^{-1}\left\{\frac{3}{s}\right\} + \mathcal{L}^{-1}\left\{\frac{1}{s^2}\right\}$

Result:  $f(t) = 3 \mathcal{L}^{-1}\left\{\frac{1}{s}\right\} + \mathcal{L}^{-1}\left\{\frac{1}{s^2}\right\} = 3 \cdot 1(t) + t \cdot 1(t)$

Graphs illustrating the evolution modes:

- $1(t)$ : A constant function, labeled "limitato non oscillante".
- $t \cdot 1(t)$ : A linearly increasing function, labeled "divergente non oscillante".

## TEOREMA DEI RESIDUI - CASO GENERALE

- **Associati a ogni polo abbiamo tanti termini e residui quanto è molteplicità del polo stesso**
  - Esempio: molteplicità 5 allora ho 5 termini con associati altrettanti residui

- Siano  $p_1, \dots, p_k$  i poli di  $F(s)$  (radici di  $a(s)$ ) con le loro molteplicità  $m_1, \dots, m_k$  e scriviamo

$$F(s) = \frac{b(s)}{\prod_{i=1}^k (s - p_i)^{m_i}} = \frac{b(s)}{(s - p_1)^{m_1} (s - p_2)^{m_2} \dots (s - p_k)^{m_k}}$$

**Fatto 2.5** Si consideri una funzione razionale **strettamente propria**. Allora  $F(s)$  ammette un'espansione in fratti nella forma

$$F(s) = \sum_{i=1}^k \left( \frac{K_{i1}}{(s - p_i)} + \frac{K_{i2}}{(s - p_i)^2} + \dots + \frac{K_{im_i}}{(s - p_i)^{m_i}} \right)$$

$$= \sum_{i=1}^k \sum_{\ell=1}^{m_i} \frac{K_{i\ell}}{(s - p_i)^\ell}$$

$$F(s) = \frac{3}{s} + \frac{1}{s^2}$$

$$K_{11} = 3 \quad K_{12} = 1$$

dove  $K_{i\ell}$  è detto **residuo di ordine**  $\ell$  associato al polo  $p_i$  e si calcola come

$$K_{i\ell} = \lim_{s \rightarrow p_i} \frac{1}{(m_i - \ell)!} \frac{d^{(m_i - \ell)}}{ds^{m_i - \ell}} [(s - p_i)^{m_i} F(s)]$$

- non faremo esercizi di calcolo di residui con molteplicità maggiore di 1
- però è necessario sapere i modi di evoluzione e l'antitrasformata dei singoli termini (da tabellina)

- Consideriamo il segnale

$$f(t) = \mathcal{L}^{-1} \{F(s)\}$$

- Dalla scomposizione in fratti semplici, nel caso generale

$$F(s) = \sum_{i=1}^k \sum_{\ell=1}^{m_i} \frac{K_{i\ell}}{(s - p_i)^\ell} = \sum_{i=1}^k \left\{ \frac{K_{i1}}{(s - p_i)} + \frac{K_{i2}}{(s - p_i)^2} + \dots + \frac{K_{im_i}}{(s - p_i)^{m_i}} \right\}$$

e dalla linearità dell'antitrasformata di Laplace, abbiamo

$$f(t) = \mathcal{L}^{-1} \left\{ \sum_{i=1}^k \sum_{\ell=1}^{m_i} \frac{K_{i\ell}}{(s - p_i)^\ell} \right\} +$$

$$= \sum_{i=1}^k \sum_{\ell=1}^{m_i} K_{i\ell} \mathcal{L}^{-1} \left\{ \frac{1}{(s - p_i)^\ell} \right\} = \sum_{i=1}^k \sum_{\ell=1}^{m_i} \frac{K_{i\ell}}{(\ell - 1)!} t^{\ell-1} e^{p_i t} 1(t)$$

A un polo  $p_i$  di molteplicità  $m_i$  sono associati i **modi**

$$e^{p_i t} 1(t), t e^{p_i t} 1(t), \dots, t^{m_i-1} e^{p_i t} 1(t)$$

Ciascun termine  $\frac{K_{i\ell}}{(s - p_i)^\ell}$  ha associato un modo di evoluzione  $t^{\ell-1} e^{p_i t} 1(t)$

- conoscendo un polo con la sua molteplicità, posso scrivere i relativi modi, che sono tanti esponenziali quanto è la molteplicità e ciascuno di essi è pre-moltiplicato per  $1, t, t^2, \dots, t^{m_i} - 1$ 
  - se il polo è complesso prenderemo ciascun modo "a coppie", come visto finora