

**Esercizio 1 (12 pt)**

Si consideri il sistema dinamico SISO a tempo continuo descritto dalla seguente equazione differenziale:

$$\begin{cases} \ddot{v}(t) + 3\dot{v}(t) + 2v(t) = \frac{1}{3}u(t) \\ \dot{v}(t) = 2 \\ v(0) = 1 \\ u(t) = e^{-2t}\delta_{-1}(t) \end{cases}$$

1. Calcolare le radici dell'equazione caratteristica e ricavare l'evoluzione libera  $v_l(t)$  del sistema (2pt)
  2. Discutere la stabilità del sistema (1pt)
  3. Calcolare l'evoluzione forzata  $v_f(t)$  (2pt)
  4. Calcolare la risposta totale del sistema (1pt)
  5. Ricavare la funzione di trasferimento del sistema  $H(s)$  e disegnare il diagramma di Bode di  $H(s)$  (6pt).
- 

1. L'equazione caratteristica del sistema è:

$$s^2 + 3s + 2 = 0$$

le cui radici sono  $s_1 = -1$  e  $s_2 = -2$ .

Quindi l'equazione dell'evoluzione libera sarà:

$$v_l(t) = c_1 e^{-t} + c_2 e^{-2t}$$

Dalle condizioni iniziali troviamo i valori dei coefficienti  $c_1$  e  $c_2$ :

$$\begin{cases} c_1 + c_2 = 1 \\ -c_1 - 2c_2 = 2 \end{cases} \Rightarrow \begin{cases} c_1 = 4 \\ c_2 = -3 \end{cases}$$

Quindi la risposta libera del sistema è:

$$v_l(t) = 4e^{-t} - 3e^{-2t}$$

2. Le radici caratteristiche del sistema sono  $s_1 = -1$  e  $s_2 = -2$ , ricavate al punto precedente. Dato che  $Re(s_1) < 0$  e  $Re(s_2) < 0$ , il sistema risulta **asintoticamente stabile** e di conseguenza anche **BIBO stabile**.
3. L'evoluzione forzata nel dominio delle frequenze si ottiene moltiplicando la funzione di trasferimento,  $H(s)$ , per la trasformata di Laplace dell'ingresso:

$$V_f(s) = H(s)U(s)$$

$U(s) = \mathcal{L}[u(t)] = \frac{1}{s+2}$ , quindi:

$$V_f(s) = \frac{\frac{1}{3}}{s^2 + 3s + 2} U(s) = \frac{1}{3} \left( \frac{1}{(s+1)(s+2)} \right) \frac{1}{s+2} = \frac{1}{3} \cdot \frac{1}{(s+1)(s+2)^2}$$

Scomposizione in fratti semplici:

$$V_f(s) = \frac{1}{3} \left( \frac{C_{1,1}}{s+1} + \frac{C_{2,1}}{s+2} + \frac{C_{2,2}}{(s+2)^2} \right)$$

$$C_{1,1} = (s+1) \frac{1}{(s+1)(s+2)^2} \Big|_{s=-1} = 1$$

$$C_{2,1} = \frac{d}{ds} \left( (s+2)^2 \frac{1}{(s+1)(s+2)^2} \right) \Big|_{s=-2} = -1$$

$$C_{2,2} = (s+2)^2 \frac{1}{(s+1)(s+2)^2} \Big|_{s=-2} = -1$$

Quindi otteniamo l'espressione definitiva di  $V_f$  nel dominio delle frequenze:

$$V_f(s) = \frac{1}{3} \left( \frac{1}{s+1} - \frac{1}{s+2} - \frac{1}{(s+2)^2} \right)$$

Applico l'antitrasformata  $\mathcal{L}^{-1}$  e ottengo :

$$v_f(t) = \frac{1}{3}(e^{-t} - e^{-2t} - te^{-2t})$$

$$v_f(t) = \frac{1}{3}e^{-2t}(e^t - 1 - t)$$

4. La risposta totale del sistema è  $v_i(t) + v_f(t)$
5. La risposta impulsiva nel dominio delle frequenze si ottiene facendo la trasformata di Laplace del sistema con *condizioni iniziali nulle!*

Quindi:

$$\mathcal{L}[\ddot{v}(t) + 3\dot{v}(t) + 2v(t)] = \mathcal{L}\left[\frac{1}{3}u(t)\right]$$

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

$$H(s) = \frac{U(s)}{V(s)} = \frac{\frac{1}{3}}{s^2 + 3s + 2} = \frac{\frac{1}{3}}{(s+1)(s+2)}$$

Scriviamo la risposta impulsiva in forma di Bode:

$$H(s) = \frac{1}{6} \frac{1}{(1+s)(1+\frac{1}{2}s)}$$

Ricordiamo che nella formula di Bode  $s = j\omega$

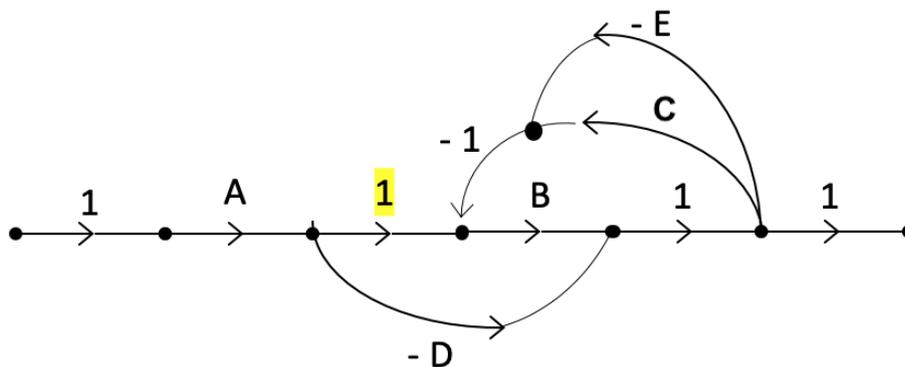
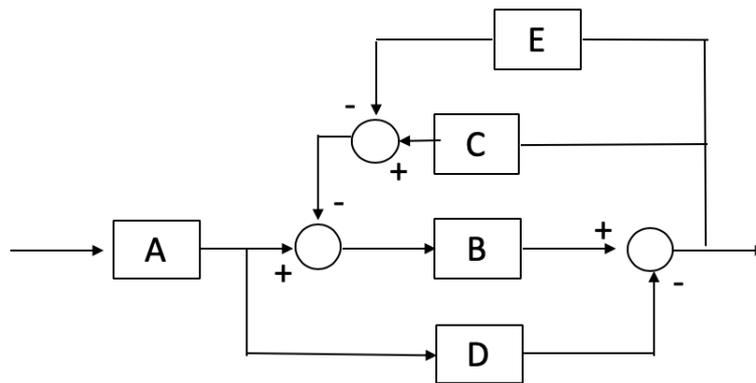
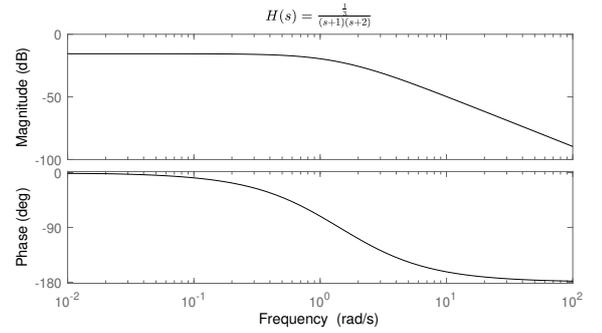
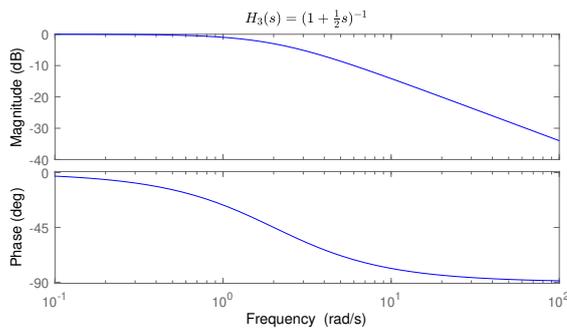
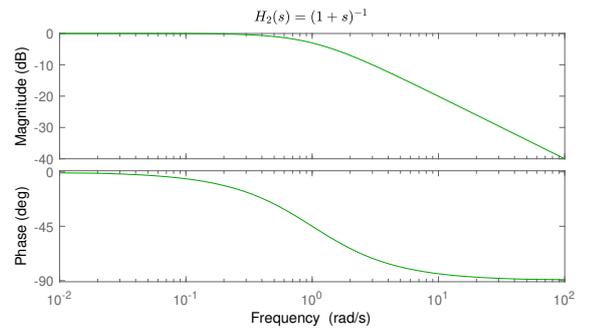
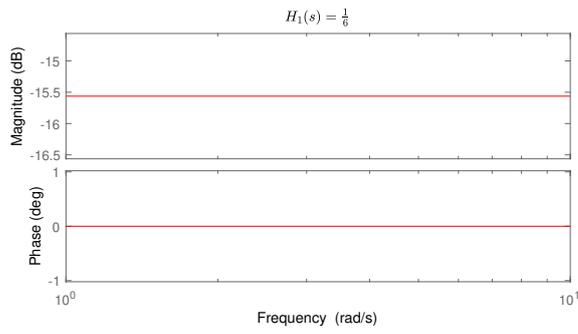
Abbiamo da rappresentare in modulo e ampiezza le seguenti funzioni:

$$H_1(s) = \frac{1}{6}$$

$$H_2(s) = (1+s)^{-1}$$

$$H_3(s) = \left(1 + \frac{1}{2}s\right)^{-1}$$

NB: I grafici usano la convenzione Matlab per la fase. La soluzione va comunque bene almeno di una traslazione lungo l'asse verticale.



## Esercizio 2 (4pt)

Semplificare lo schema seguente trovando la funzione di trasferimento tra ingresso e uscita:

Utilizzando lo schema di flusso otteniamo:

Cammini aperti:

$$P_1 = AB$$

$$P_2 = -AD$$

Anelli singoli:

$$P_{11} = -BC$$

$$P_{21} = BE$$

Coppie di anelli che non si toccano: nessuna

Delta:

$$\Delta = 1 - (BE - BC) = 1 - BE + BC$$

$$\Delta_1 = 1$$

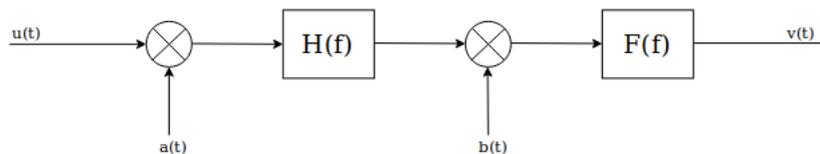
$$\Delta_2 = 1$$

Trasmittanza totale:

$$T = \frac{AB-AD}{1-BE+BC}$$

### Esercizio 3 (10pt)

Dato il seguente schema a blocchi trovare l'uscita  $v(t)$  del sistema per via grafica lavorando nel dominio delle frequenze:



Dove i segnali in ingresso sono:  $u(t) = 4\text{sinc}^2(2t)$ ,  $a(t) = \cos(10\pi t)$ ,  $b(t) = \cos(6\pi t)$ .  
I filtri invece sono definiti nel modo seguente

$$H(f) = \begin{cases} 2 & \text{se } 3 \leq |f| \leq 5 \\ 0 & \text{altrimenti} \end{cases} \quad F(f) = \begin{cases} 2 & \text{se } |f| \leq 3 \\ 0 & \text{altrimenti} \end{cases}$$

Possiamo parlare di aliasing?.

Notiamo che  $H(f)$  è un filtro **passabanda** (ovvero un filtro a supporto limitato attorno a un punto che NON contiene l'origine), mentre  $F(f)$  è un filtro **passabasso** (ovvero a supporto limitato attorno all'origine).

Convertiamo i segnali temporali in segnali frequenziali usando la trasformata di Fourier:

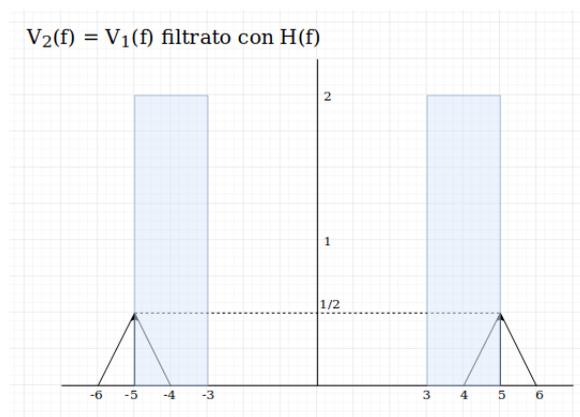
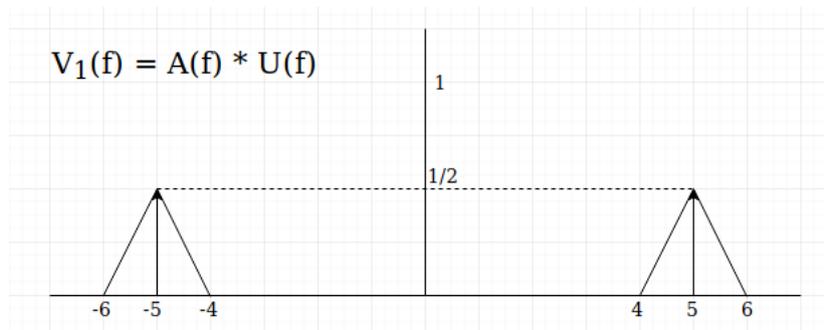
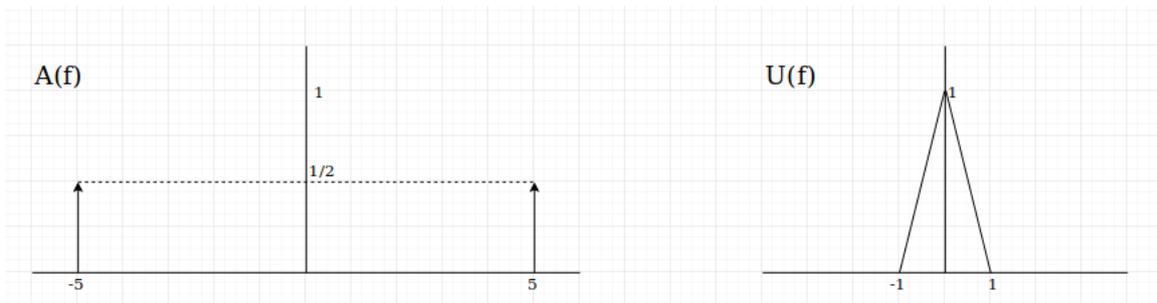
$$u(t) = 4\text{sinc}^2(2t) \xrightarrow{TdF} U(f) = 4\Lambda\left(\frac{f}{2}\right) \text{ (convoluzione di due box centrate in origine)}$$

$$a(t) = \cos(10\pi t) \xrightarrow{TdF} A(f) = \frac{1}{2}[\delta(f+5) + \delta(f-5)]$$

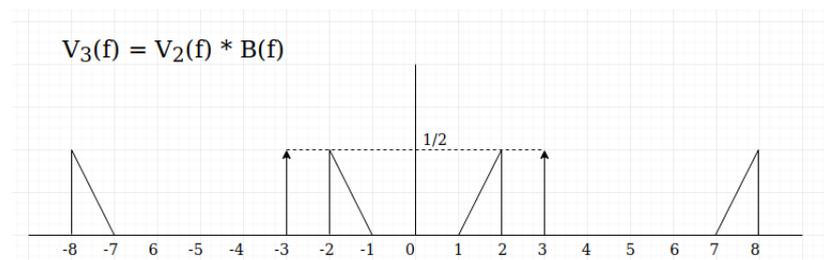
$$b(t) = \cos(6\pi t) \xrightarrow{TdF} B(f) = \frac{1}{2}[\delta(f+3) + \delta(f-3)]$$

Cominciamo quindi l'esercizio rappresentando graficamente i due segnali in input,  $u(t)$  e  $a(t)$ :  
Effettuiamo la convoluzione tra i due segnali andando a centrare  $U(f)$  in  $A(f)$ , e moltiplichiamo le rispettive ampiezze, ottenendo un segnale  $V_1(f)$  di ampiezza  $A = \frac{1}{2} \cdot 1 = \frac{1}{2}$ .

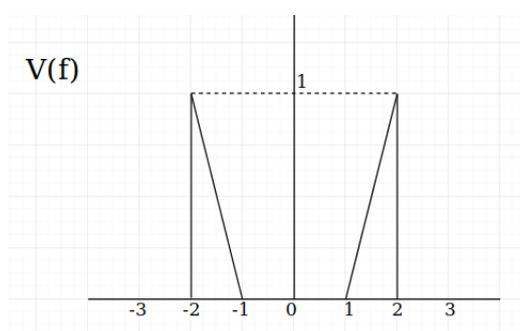
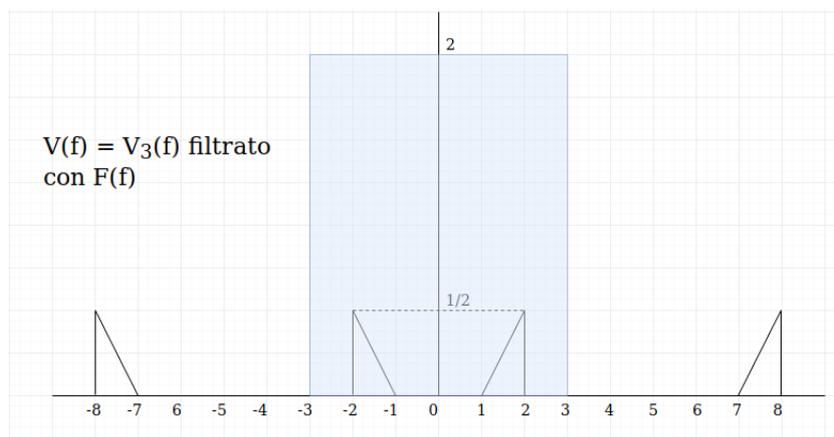
Ora adoperiamo il filtro  $H(f)$  sul segnale  $V_1(f)$ , ottenendo in uscita il segnale  $V_2(f)$ , che avrà ampiezza  $A = 1$ .



Ora dobbiamo effettuare la convoluzione tra  $V_2(f)$  e  $B(f)$ : centriamo il primo nel secondo e moltiplichiamo le rispettive ampiezze, ottenendo il seguente segnale  $V_3(f)$ :



L'ultimo passaggio da effettuare è quello di filtrare il segnale così ottenuto con  $F(f)$ , che è una box di banda  $B_F = 3$  e ampiezza  $A_F = 2$ :



---

**Esercizio 4 (4pt)**

Calcolare la trasformata zeta della successione esponenziale (causale):  $\lambda^k \delta_{-1}(k)$

---

Ricordando che la trasformata zeta del gradino è  $\frac{z}{z-1}$ , sfruttiamo la proprietà di moltiplicazione per  $\lambda^k$  con  $v(k) = \delta_{-1}(k)$

$$\mathcal{Z}[\lambda^k \delta_{-1}(k)] = \mathcal{Z}[\delta_{-1}(k)] \left( \frac{z}{\lambda} \right) = \frac{\frac{z}{\lambda}}{\frac{z}{\lambda} - 1} = \frac{z}{z - \lambda}$$

---