

## Tracce delle soluzioni

1.

$$D^* f(t) = Df(t) + (f(0+) - f(0-)) \delta(t) + (f(3+) - f(3-)) \delta(t-3)$$

$$D^{2*} f(t) = D^2 f(t) + (f(0+) - f(0-)) \delta^{(1)}(t) + (f(3+) - f(3-)) \delta^{(1)}(t-3) + (Df(0+) - Df(0-)) \delta(t) + (Df(3+) - Df(3-)) \delta(t-3)$$

$$D^{3*} f(t) = D^3 f(t) + (f(0+) - f(0-)) \delta^{(2)}(t) + (f(3+) - f(3-)) \delta^{(2)}(t-3) + (Df(0+) - Df(0-)) \delta^{(1)}(t) + (Df(3+) - Df(3-)) \delta^{(1)}(t-3) + (D^2 f(0+) - D^2 f(0-)) \delta(t) + (D^2 f(3+) - D^2 f(3-)) \delta(t-3)$$

2.

Vedi dispense del corso.

3.

Vedi dispense del corso.

4.

$$\begin{cases} m D^2 X_1 = f - \kappa X_1 - b D X_1 + \kappa (X_2 - X_1) + b (D X_2 - D X_1) \\ m D^2 X_2 = -\kappa (X_2 - X_1) - b (D X_2 - D X_1) \end{cases}$$

$$\begin{cases} m s^2 X_1 = F - \kappa X_1 - b s X_1 + \kappa (X_2 - X_1) + b s (X_2 - X_1) \\ m s^2 X_2 = -\kappa (X_2 - X_1) - b s (X_2 - X_1) \end{cases}$$

$$\begin{cases} m s^2 X_1 = F - \kappa X_1 - b s X_1 + \kappa X_2 - \kappa X_1 + b s X_2 - b s X_1 \\ m s^2 X_2 = -\kappa X_2 - b s X_2 + \kappa X_1 + b s X_1 \end{cases}$$

$$\begin{cases} ms^2 X_1 = F - 2kX_1 - 2bsX_1 + kX_2 + bsX_2 \\ ms^2 X_2 = -kX_2 - bsX_2 + (k+bs)X_1 \end{cases}$$

$$\begin{cases} (ms^2 + 2bs + 2k)X_1 = F + (k+bs)X_2 \\ (ms^2 + bs + k)X_2 = (k+bs)X_1 \end{cases}$$

$$X_1 = \frac{F + (k+bs)X_2}{ms^2 + 2bs + 2k}$$

$$(ms^2 + bs + k)X_2 = (k+bs) \frac{F + (k+bs)X_2}{ms^2 + 2bs + 2k}$$

$$\begin{aligned} (ms^2 + bs + k)(ms^2 + 2bs + 2k)X_2 &= \\ &= (k+bs)F + (k+bs)^2 X_2 \end{aligned}$$

$$\begin{aligned} \left[ (ms^2 + bs + k)(ms^2 + 2bs + 2k) - (k+bs)^2 \right] X_2 &= \\ &= (k+bs)F \end{aligned}$$

$$\frac{X_2}{F} = \frac{bs + k}{(ms^2 + bs + k)(ms^2 + 2bs + 2k) - (k+bs)^2}$$



$$\begin{aligned}
 & m^2 s^4 + 2bm s^3 + 2km s^2 + bms^3 + 2b^2 s^2 + 2kbs + \\
 & + km s^2 + 2bk s + 2k^2 \\
 & - k^2 - b^2 s^2 - 2bks = \\
 & = m^2 s^4 + 3bm s^3 + (3km + b^2) s^2 + 2kbs + k^2
 \end{aligned}$$

U3

$$\Pi_{f_{x_2}} = \frac{bs+k}{m^2 s^4 + 3bm s^3 + (3km + b^2) s^2 + 2kbs + k^2}$$

Eg. differenziale  $y \equiv x_2$   $u \equiv f$

$$\begin{aligned}
 m^2 D^4 y + 3bm D^3 y + (3km + b^2) D^2 y + 2kb Dy + k^2 y = \\
 = b Du + k u
 \end{aligned}$$

4	$m^2$	$3km + b^2$	$k^2$
3	$3bm$	$2kb$	0
2	$\underbrace{-2kbm^2 + 9kbm^2 + 3b^3m}_{3b^3m + 7kbm^2}$	$3b^2k^2m$	0
1	#	0	0
0	$3b^2k^2m$		

$$\# = 6b^4km + 14k^2b^2m^2 - 9b^2k^2m^2 =$$

$$= 5b^4k^2m^2 + 10b^4km^2$$

Tutti gli elementi della prima colonna sono monomi e polinomi evidentemente positivi  $\forall m, k, b > 0$ .

Quindi per il Criterio di Routh  $\Sigma$  è asint. stabile  $\forall m, k, b > 0$ .

5.

$$u(t) = 2 \cdot 1(t) - 2 \cdot 1(t-2)$$

$$U(s) = 2 \cdot \frac{1}{s} - 2 \cdot e^{-2s} \cdot \frac{1}{s}$$

$$Y(s) = G(s)U(s) = \frac{8}{(s+2)(s+4)} \left\{ 2 \cdot \frac{1}{s} - 2 e^{-2s} \cdot \frac{1}{s} \right\} =$$

$$= \frac{16}{s(s+2)(s+4)} - e^{-2s} \cdot \frac{16}{s(s+2)(s+4)}$$

$$Y_1(t) \triangleq \mathcal{L}^{-1} \left[ \frac{16}{s(s+2)(s+4)} \right]$$

$$Y(s) = Y_1(s) - e^{-2s} Y_1(s)$$

$$y(t) = Y_1(t) - Y_1(t-2)$$

Calcolo di  $Y_1(t)$ :

$$\frac{16}{s(s+2)(s+4)} = \frac{K_1}{s} + \frac{K_2}{s+2} + \frac{K_3}{s+4}$$

$$K_1 = \frac{16}{(s+2)(s+4)} \Big|_{s=0} = 2$$

$$K_2 = \frac{16}{s(s+4)} \Big|_{s=-2} = \frac{16}{(-2)2} = -4$$

$$K_3 = \frac{16}{s(s+2)} \Big|_{s=-4} = \frac{16}{(-4)(-2)} = 2$$

$$Y_1(t) = \left[ 2 - 4e^{-2t} + 2e^{-4t} \right] \cdot 1(t)$$

$$y(t) = [2 - 4e^{-2t} + 2e^{-4t}] \cdot 1(t) - [2 - 4e^{-2(t-2)} + 2e^{-4(t-2)}] \cdot 1(t-2)$$

for  $t \in (0, 2)$

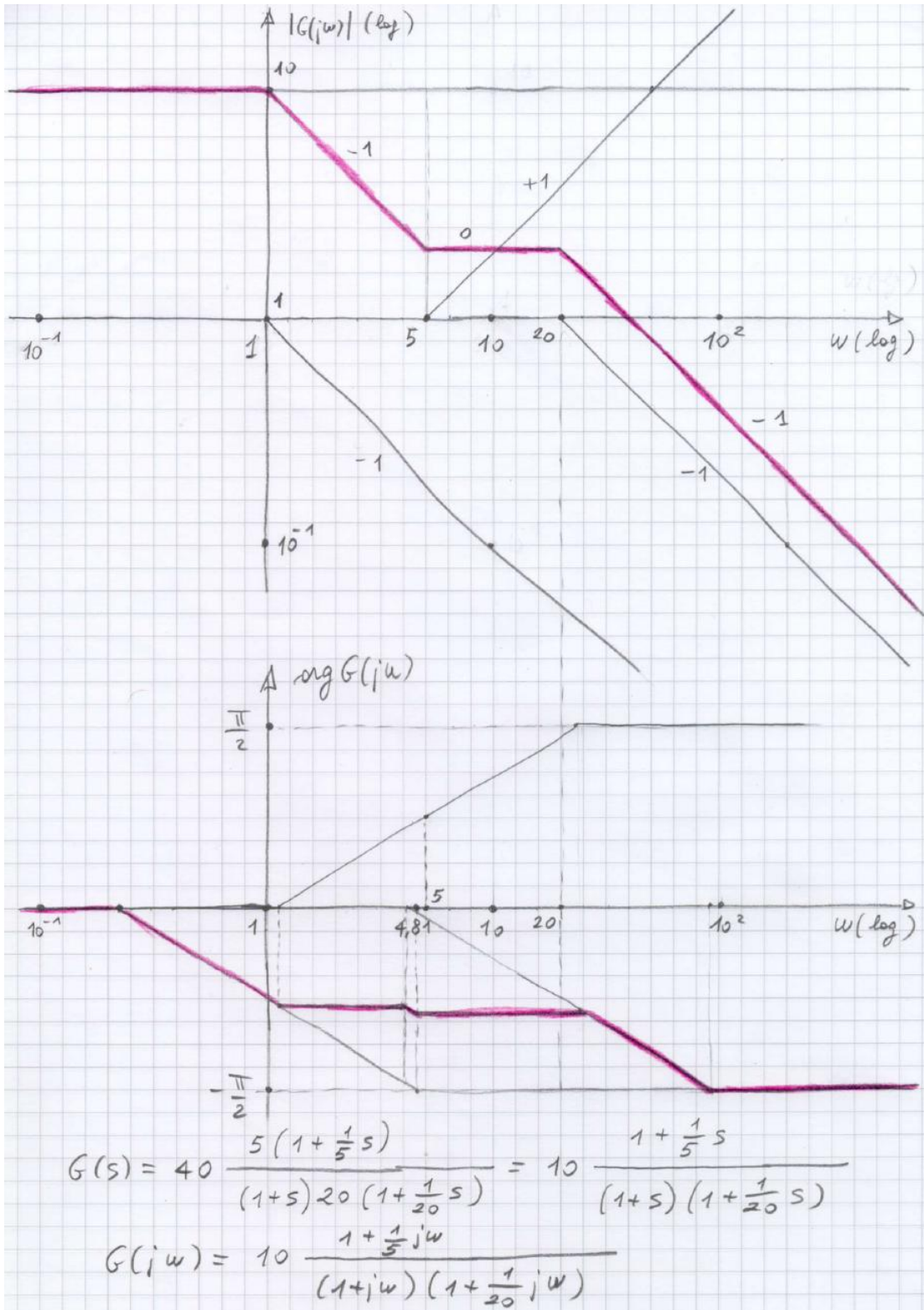
$$y(t) = 2 - 4e^{-2t} + 2e^{-4t}$$

for  $t \in [2, +\infty)$

$$\begin{aligned} y(t) &= \cancel{2} - 4e^{-2t} + 2e^{-4t} - \cancel{2} + 4e^{-2(t-2)} - 2e^{-4(t-2)} = \\ &= (e^4 - 1)4e^{-2t} + (1 - e^8)2e^{-4t} \end{aligned}$$



6.



## 7.

a) L'equazione caratteristica del sistema è data da  $1 + L(s) = 0$  dove il guadagno di anello vale

$$L(s) = K \frac{s+3}{s(s+2)^3}$$

Il grado relativo è  $\rho = 3$  e quindi avrò tre asintoti separati tra loro da angoli di  $120^\circ$  che si intersecano nel punto  $\nabla_a$  che viene determinato nel modo seguente

$$\nabla_a = \frac{\sum_i p_i - \sum_i z_i}{\rho} = \frac{-2 - 2 - 2 - 0 - (-3)}{3} = -1$$

Si determinano le eventuali radici doppie come segue

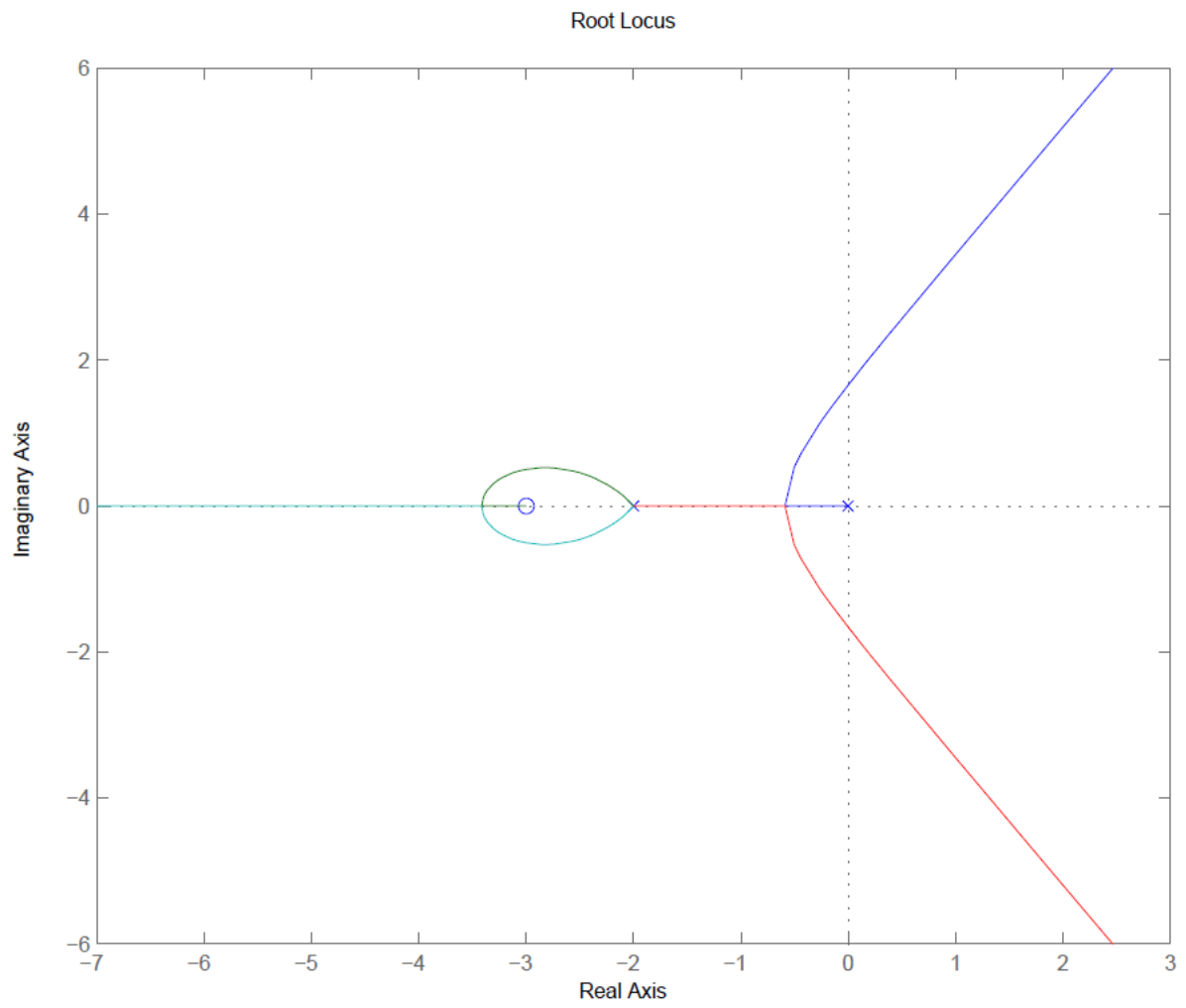
$$\sum_i \frac{1}{s - p_i} - \sum_i \frac{1}{s - z_i} = \frac{1}{s} + \frac{3}{s+2} - \frac{1}{s+3} = 0$$

ottenendo l'equazione di secondo grado  $s^2 + 4s + 2 = 0$  risolvendo la quale si ricava che le radici doppie sono in

$$s_1 = -0.5858 \quad \text{e} \quad s_2 = -3.4142$$

Per quanto riguarda gli angoli di partenza, è facile determinare che il polo nell'origine avrà angolo iniziale  $\theta_1 = \pi$  mentre i tre poli in  $-2$  avranno angoli di partenza  $\theta_{1a} = 0$ ,  $\theta_{1b} = \frac{2}{3}\pi$  e  $\theta_{1c} = -\frac{2}{3}\pi$ . Il luogo delle radici per  $K > 0$  è quindi il seguente





b) L'equazione caratteristica è la seguente

$$1 + K \frac{s+3}{s(s+2)^3} = 0$$

dalla quale viene determinato il polinomio caratteristico

$$p_c(s; K) = s^4 + 6s^3 + 12s^2 + (8+K)s + 3K$$

Applichiamo il Criterio di Routh e costruiamo la seguente tabella

<b>4</b>	1	12	$3K$	0
<b>3</b>	6	$8+K$	0	0
<b>2</b>	$64-K$	$18K$	0	
<b>1</b>	$f(K)$	0		
<b>0</b>	$18K$	0		

dove  $f(K) = -K^2 - 52K + 512$ . Perchè il sistema sia asintoticamente stabile devono quindi valere le condizioni

$$\begin{cases} -K^2 - 52K + 512 > 0 \\ 18K > 0 \end{cases}$$

Risolvendo la disequazione di secondo grado si ottiene che  $f(K) > 0$  per  $-60.4674 < K < 8.4674$ , per cui, tenendo conto della seconda condizione ricavata dalla tabella di Routh, possiamo dire che il sistema è asintoticamente stabile se

$$K \in (0, 8.4674)$$

Per determinare le intersezioni del luogo delle radici con l'asse immaginario, annulliamo la riga **1** della tabella di Routh, ponendo  $f(K) = 0$  ed abbiamo che la tabella di Routh presenta una singolarità completa per  $K = 8.4674$ . Ora determino le radici del polinomio ausiliario

$$a_2(s; K) = (64 - K)s^2 + 18K$$

per  $K = 8.4674$  ed ottengo che le intersezioni del luogo con l'asse immaginario sono in

$$s_{1,2} = \pm 1.6567$$

c) Dal luogo delle radici si nota facilmente che il grado di stabilità  $G_s$  è massimo nella radice doppia in  $-0.5858$ . Risolvendo l'equazione caratteristica  $1 + K^*G(s) = 0$  in  $s = -0.5858$  si ha che

$$K^* = -\frac{1}{G(-0.5858)}$$

e si ottiene che il guadagno  $K^*$  che massimizza  $G_s$  vale

$$K^* = 0.6863$$

8.

Il controllore (di ordine quattro) è del tipo

$$C(s) = \frac{b_4 s^4 + b_3 s^3 + b_2 s^2 + b_1 s + b_0}{(s^2 + 4)(s^2 + 1)}$$

in cui i quattro poli coniugati in  $\pm j2$  e  $\pm j1$  servono a rimuovere il disturbo  $d(t)$ .

Il guadagno ad anello è  $L(s) = C(s)P(s)$  e dall'equazione  $1 + L(s) = 0$  si ricava il polinomio caratteristico

$$\begin{aligned} p_c(s) &= (s^2 + 1)(s^2 + 4)(s + 4) + b_4 s^4 + b_3 s^3 + b_2 s^2 + b_1 s + b_0 = \\ &= s^5 + (4 + b_4)s^4 + (5 + b_3)s^3 + (20 + b_2)s^2 + (4 + b_1)s + 16 + b_0 \end{aligned}$$

Dalle specifiche si ricava il polinomio desiderato

$$\begin{aligned} p_d(s) &= (s + 1)(s + 2)(s + 3)(s + 5)(s + 6) = \\ &= s^5 + 17s^4 + 107s^3 + 307s^2 + 396s + 180 \end{aligned}$$

Impostando l'identità polinomiale  $p_c(s) = p_d(s)$  si determina il seguente sistema

$$\begin{cases} b_4 + 4 = 17 \\ b_3 + 5 = 107 \\ b_2 + 20 = 307 \\ b_1 + 4 = 396 \\ b_0 + 16 = 180 \end{cases}$$

risolvendo il quale si ricava

$$b_4 = 13 \quad b_3 = 102 \quad b_2 = 287 \quad b_1 = 392 \quad b_0 = 164$$

Il controllore è quindi

$$C(s) = \frac{13s^4 + 102s^3 + 287s^2 + 392s + 164}{(s^2 + 4)(s^2 + 1)}$$

Perchè l'errore a regime in condizioni nominali sia nullo, si deve avere  $T_{ry}(0) = 1$  da cui

$$F \frac{C(0)P(0)}{1 + C(0)P(0)} = F \frac{\frac{164}{4} \frac{1}{4}}{1 + \frac{164}{4} \frac{1}{4}} = F \frac{41}{45} = 1$$

Si impone quindi

$$F = \frac{45}{41} = 1.0976$$