

Tracce delle soluzioni

1. Vedi dispense del corso.

2.

a.

$$\begin{cases} m D^2 x_1 = +k(x_2 - x_1) - b D x_1 \\ m D^2 x_2 = -k(x_2 - x_1) - b D x_2 + f \end{cases}$$

$$\begin{cases} k x_2 = (m D^2 + b D + k) x_1 \\ (m D^2 + b D + k) x_2 = f + k x_1 \end{cases}$$

$$\Rightarrow (m D^2 + b D + k)^2 x_1 = k f + k^2 x_1$$

$$m^2 D^4 x_1 + 2 m b D^3 x_1 + (b^2 + 2 m k) D^2 x_1 + 2 b k D x_1 = k f$$

b.

$$G(s) = \frac{k}{s [m^2 s^3 + 2 m b s^2 + (b^2 + 2 m k) s + 2 b k]}$$

c.

3	m^2	$b^2 + 2 m k$	0
2	$2 m b$	$2 b k$	0
1	$\frac{b^2 m + 2 m^2 k - k m^2}{b^2 m + m^2 k}$	0	0
0	k	0	

La prima colonna della tabella ha tutti elementi positivi e quindi tutte permanenze di segno. Per il criterio di Routh il polinomio $m^2 s^3 + 2 m b s^2 + (b^2 + 2 m k) s + 2 b k$ è hurwitziano. Quindi Σ ha un polo semplice nell'origine ed i rimanenti poli con parte reale negativa. Per il teorema sulla stabilità alle perturbazioni Σ è SEMPLICEMENTE STABILE.

3.

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

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

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

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

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

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

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

Calcolo di $Y_1(t)$:

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

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

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

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

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

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

per $t \in (0, 2)$

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

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

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

4. Vedi appunti dell'insegnamento.

5.

6

$$G(s) = 10^3 \frac{1-s}{(1+s)(s+10)^2}$$

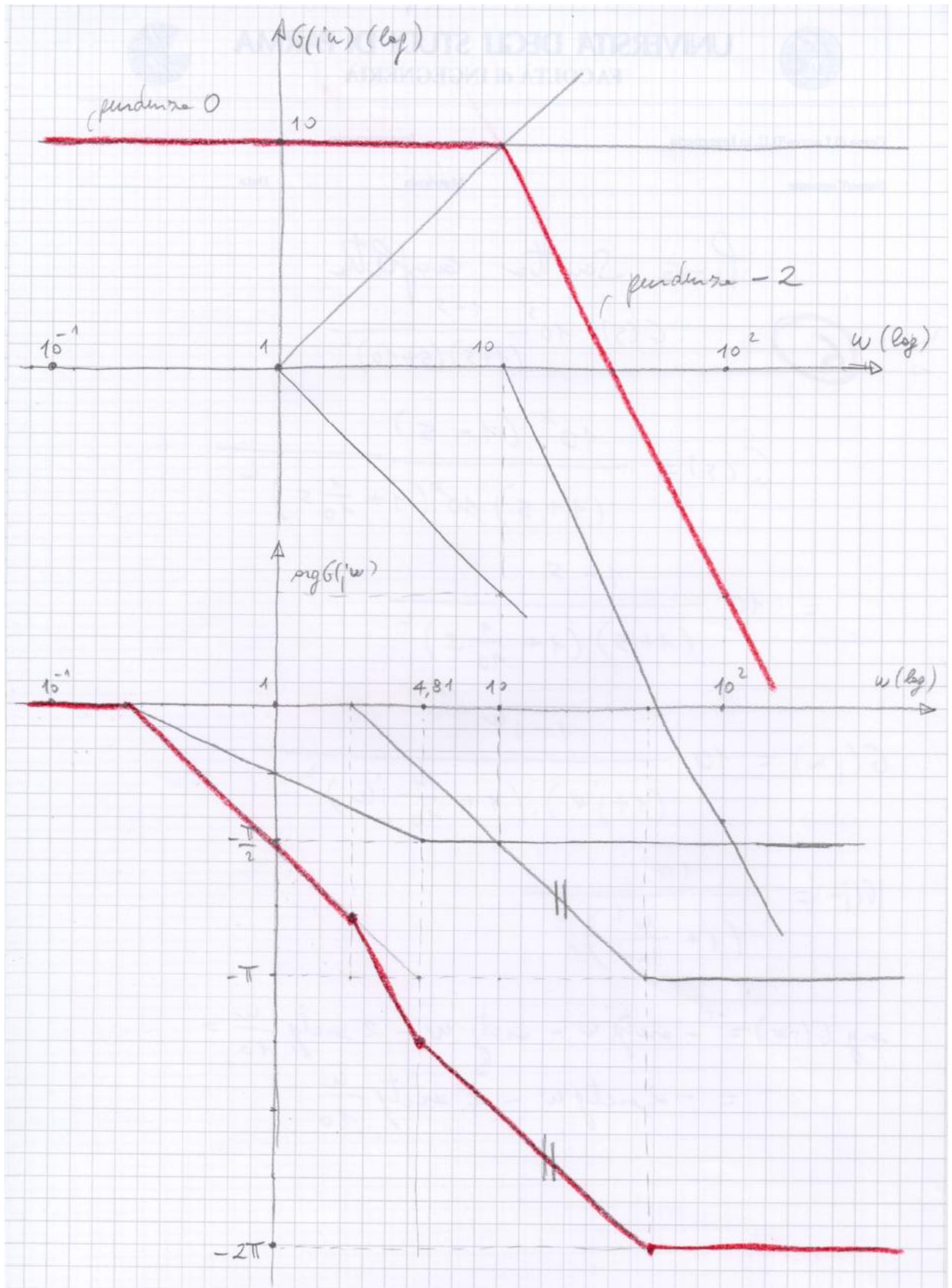
$$G(s) = \frac{10^3 (1-s)}{(1+s) 10^2 \left(1 + \frac{1}{10}s\right)^2}$$

$$= 10 \frac{1-s}{(1+s) \left(1 + \frac{1}{10}s\right)^2}$$

$$G(j\omega) = 10 \frac{1-j\omega}{(1+j\omega) \left(1 + \frac{1}{10}j\omega\right)^2}$$

$$|G(j\omega)| = \frac{10}{\left(1 + \frac{\omega^2}{100}\right)}$$

$$\begin{aligned} \arg G(j\omega) &= -\arg 1 - \arg j\omega - 2 \arg \left(1 + \frac{j\omega}{10}\right) = \\ &= -2 \arg j\omega - 2 \arg \left(1 + \frac{j\omega}{10}\right) \end{aligned}$$



6.

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° che si intersecano nel punto ∇_a che viene determinato nel modo seguente

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

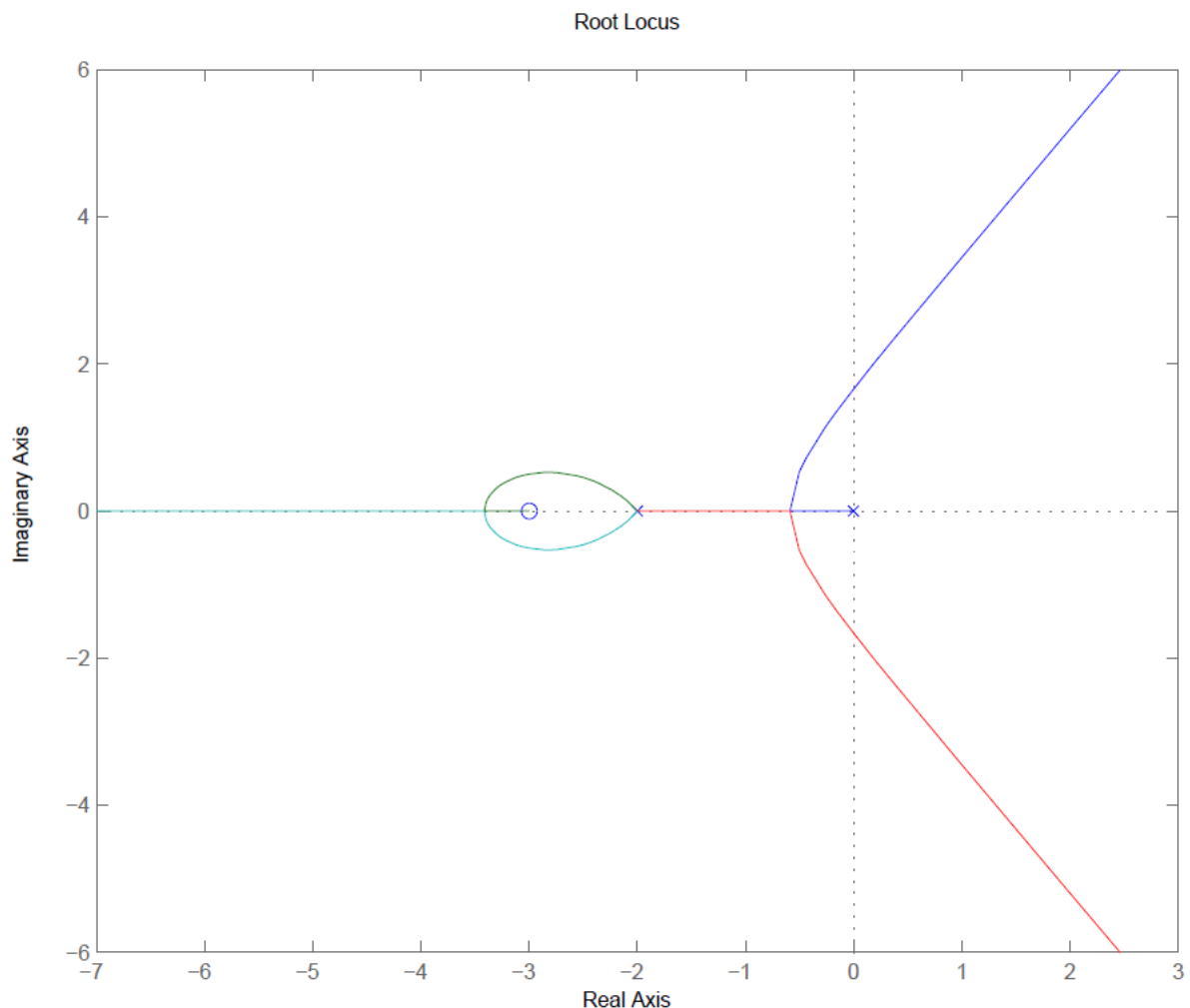
Si determinano le eventuali radici doppie come segue

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

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 $\theta_{1b} = -\frac{2}{3}\pi$. 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

4	1	12	3K	0
3	6	8+K	0	0
2	64-K	18K	0	
1	f(K)	0		
0	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

$$K^* = 0.6863$$

7. L'equazione caratteristica del sistema in retroazione è

$$s^3 + 6s^2 + 8s + k = 0$$

La corrispondente tabella di Routh è:

3	1	8	0
2	6	k	0
1	48-k	0	
0	k		

Per la stabilità asintotica debbono valere le seguenti disequazioni:

$$48 - k > 0$$

$$k > 0$$

Il campo corrispondente alla stabilità asintotica del sistema è $k \in (0, 48)$.

- I. Ricordando che il grado di stabilità (nel piano complesso) G_s di un sistema asintoticamente stabile è definito come

$$G_s = -\max \{ \operatorname{Re} p_1, \operatorname{Re} p_2, \dots, \operatorname{Re} p_n \}, \quad i=1..n, \text{ dove i } p_i \text{ sono i poli del sistema}$$

e rappresenta la distanza minima dei poli del sistema dall'asse immaginario, il problema può essere risolto effettuando la traslazione nel piano complesso $s = z - 0.2$.

Ponendo $s = z - 0.2$ si ottiene:

$$z^3 + 5.4z^2 + 5.72z - 1.368 + k = 0$$

La corrispondente tabella di Routh è:

3	1	5.72	0
2	5.4	-1.368+k	0
1	30.888-(k-1.368)	0	
0	-1.368+k		

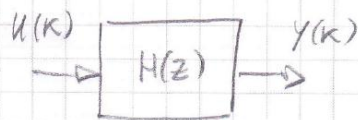
Per cui i valori di k per cui il sistema retroazionato ammette $G_s \geq 0.2s^{-1}$ sono quelli soddisfacenti il sistema di disequazioni:

$$-1.368 + k > 0$$

$$30.888 - (k - 1.368) > 0$$

cioè $k \in [1.368, 32.256]$.

8.



$$H(z) = \frac{z^2 + z + 1}{(z-1)(z + \frac{1}{2})}$$

$$u(k) = 1(k)$$

$$U(z) = \frac{z}{z-1}$$

$$Y(z) = H(z)U(z) = \frac{(z^2 + z + 1)z}{(z-1)^2(z + \frac{1}{2})}$$

$$Y(z) \cdot z^{-1} = \frac{z^2 + z + 1}{(z-1)^2(z + \frac{1}{2})} = \frac{C_{11}}{(z-1)^2} + \frac{C_{12}}{z-1} + \frac{C_2}{z + \frac{1}{2}}$$

$$C_{11} = \left. \frac{z^2 + z + 1}{z + \frac{1}{2}} \right|_{z=1} = \frac{3}{\frac{3}{2}} = 2$$

$$C_2 = \left. \frac{z^2 + z + 1}{(z-1)^2} \right|_{z=-\frac{1}{2}} = \frac{\frac{1}{4} - \frac{1}{2} + 1}{\frac{9}{4}} = \frac{\frac{1-2+4}{4}}{\frac{9}{4}} = \frac{3}{9} = \frac{1}{3}$$

$$C_{12} + C_2 = 1 \quad C_{12} = 1 - \frac{1}{3} = \frac{2}{3}$$

$$Y(z) = 2 \frac{z}{(z-1)^2} + \frac{2}{3} \cdot \frac{z}{z-1} + \frac{1}{3} \cdot \frac{z}{z + \frac{1}{2}}$$

$$y(k) = \mathcal{Z}^{-1}[Y(z)] = 2k \cdot 1(k) + \frac{2}{3} 1(k) + \frac{1}{3} \cdot \left(-\frac{1}{2}\right)^k 1(k)$$