

Traccia delle soluzioni

1.

Vedi dispense del corso

2.

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

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

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

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

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

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

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

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

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

U3

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

Eq. 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	$3b^2k^2m$		

$$\begin{aligned}
 \# &= 6b^4km + 14k^2b^2m^2 - 9b^2k^2m^2 = \\
 &= 6b^4km + 5k^2b^2m^2
 \end{aligned}$$

Tutti gli elementi della prima colonna sono monomi e polinomi evidentemente positivi $\forall m, k, b > 0$.
 Quindi per il Criterio di Routh Σ è asint. stabile $\forall m, k, b > 0$.

3.

$$Y(s) = \frac{s-2}{s(s+2)^3(s+1)}.$$

Dallo sviluppo in fratti semplici:

$$Y(s) = \frac{A}{s} + \frac{B}{(s+2)^3} + \frac{C}{(s+2)^2} + \frac{D}{s+2} + \frac{E}{s+1}$$

$$A = \left. \frac{s-2}{(s+2)^3(s+1)} \right|_{s=0} = -\frac{1}{4}$$

$$B = \left. \frac{s-2}{s(s+1)} \right|_{s=-2} = -2$$

$$E = \left. \frac{s-2}{s(s+2)^3} \right|_{s=-1} = 3$$

L'ordine relativo di $Y(s)$ è maggiore di uno:

$$\Rightarrow A + D + E = 0 \Rightarrow D = -\frac{11}{4}$$

$$C = \frac{d}{ds} \left[\frac{s-2}{s(s+1)} \right] \Big|_{s=-2} = -\frac{5}{2}$$

Antitrasformando si ottiene:

$$y(t) = A + B \frac{1}{2} t^2 e^{-2t} + C t e^{-2t} + D e^{-2t} + E e^{-t} \quad \text{per } t \geq 0$$

$$y(t) = -\frac{1}{4} - t^2 e^{-2t} - \frac{5}{2} t e^{-2t} - \frac{11}{4} e^{-2t} + 3 e^{-t} \quad \text{per } t \geq 0$$

Il segnale in ingresso è discontinuo e $\rho = 3 \geq 1$, quindi

$y(t) \in \overline{C^{\rho-1,\infty}}$, ovvero il grado massimo di continuità di $y(t)$ è 2.

4

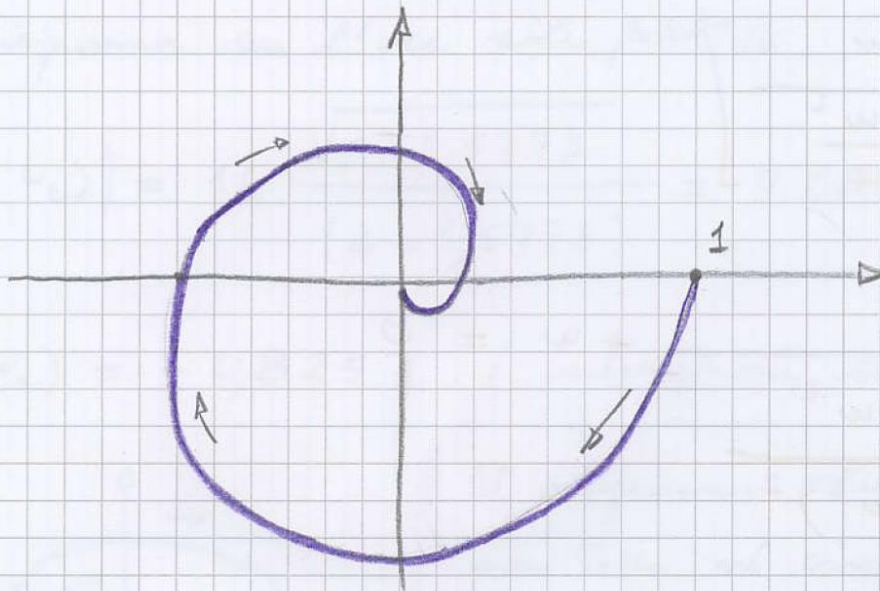
Vedi appunti dell'insegnamento.

5.

$$a) L(j\omega) = 16 \frac{1 - j\omega}{(j\omega + 2)^4} ; L(j0) = 1$$

$$|L(j\omega)| = 16 \frac{\sqrt{1 + \omega^2}}{(4 + \omega^2)^2}$$

$$\arg L(j\omega) = -4 \arctan \frac{\omega}{2} - \arctan \omega$$



$$\lim_{\omega \rightarrow +\infty} L(j\omega) = -5 \frac{\pi}{2} = -2\pi - \frac{\pi}{2}$$

Calcola intersezione con l'asse reale negativo:

$$\arg L(j\omega) = -\pi$$

$$+ 4 \arctan \frac{\omega}{2} + \arctan \omega = +\pi$$

$$\tan \left(4 \arctan \frac{\omega}{2} \right) + \omega = 0$$

$$\frac{2 \tan \left(2 \arctan \frac{\omega}{2} \right)}{1 - \left[\tan \left(2 \arctan \frac{\omega}{2} \right) \right]^2} + \omega = 0$$

$$\frac{2 \left[\frac{\omega}{1 - \frac{\omega^2}{4}} \right]}{1 - \left[\frac{\omega}{1 - \frac{\omega^2}{4}} \right]^2} + \omega = 0$$

$$\frac{2 \frac{4\omega}{4 - \omega^2}}{1 - \frac{16\omega^2}{(4 - \omega^2)^2}} + \omega = 0$$

$$\frac{\frac{8\omega}{4 - \omega^2}}{\frac{(4 - \omega^2)^2 - 16\omega^2}{(4 - \omega^2)^2}} + \omega = 0$$

$$\frac{8w(4-w^2)}{(4-w^2)^2 - 16w^2} + w = 0$$

Si scarta la soluzione $w = 0$

$$8(4-w^2) + (4-w^2)^2 - 16w^2 = 0$$

$$x \triangleq w^2$$

$$8(4-x) + (4-x)^2 - 16x = 0$$

$$32 - 8x + 16 + x^2 - 8x - 16x = 0$$

$$x^2 - 32x + 48 = 0$$

$$x_{1,2} = \begin{cases} 30,4222 \\ 1,5778 \end{cases} \Rightarrow$$

$$w_1 = 5,5156 \text{ rad/sec}$$

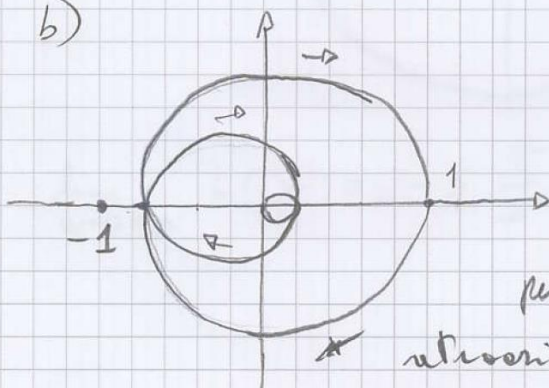
$$w_2 = 1,2561 \text{ rad/sec}$$

Si scarta la soluzione w_1 corrispondente all'intersezione del diagramma con l'asse reale positivo.

$$|L(jw_2)| = 16 \frac{\sqrt{1+1,5778}}{(4+1,5778)} = 0,8257$$

$$L(jw_2) = -0,8257 \text{ (intersezione cercata)}$$

b)



Il diagramma polare completo non tocca né circonda il punto critico -1 . Considerato che $L(s)$ non ha poli a parte reale positiva per il C. di Nyquist il sistema retroazionato è asintoticamente stabile.

$$M_A = \frac{1}{0,8257} \approx 1,21$$

6.

a) Intersezione degli asintoti:

$$\nabla_a = \frac{-4 \cdot 3 + 0}{4} = -3$$

Angoli degli asintoti: $+45^\circ, -45^\circ, +135^\circ, -135^\circ$

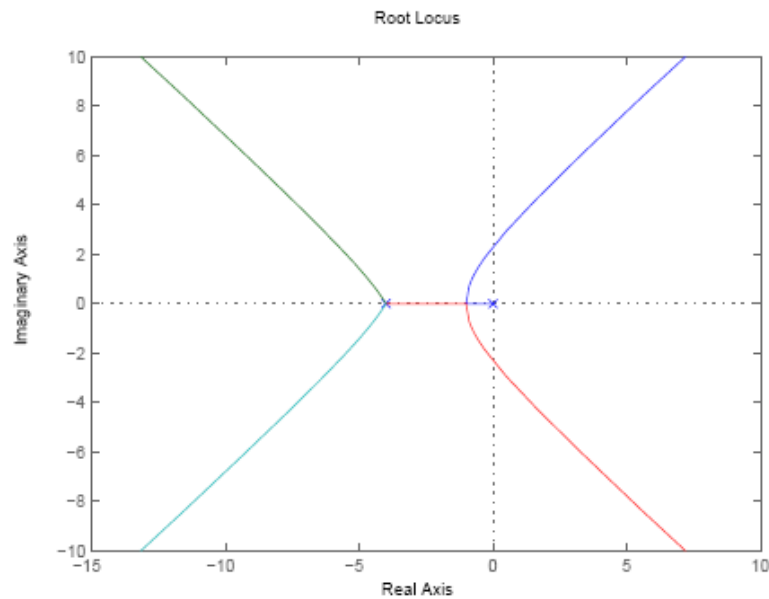
Angolo di partenza dal polo in 0: $+180^\circ$

Angolo di partenza dal polo triplo in -4: $0^\circ, +120^\circ, -120^\circ$

Radici doppie:

$$\frac{3}{s+4} + \frac{1}{s} = 0 \Rightarrow 4s + 4 = 0 \Rightarrow s = -1$$

Luogo delle radici:



b) Equazione caratteristica:

$$1 + K \frac{1}{s(s+4)^3} = 0 \Rightarrow s^4 + 12s^3 + 48s^2 + 64s + K = 0$$

Criterio di Routh:

4	1	48	K	0
3	3	16	0	0
2	128	$3K$	0	
1	$128 \cdot 16 - 9K$	0		
0	$3K$	0		

Condizione per la stabilità asintotica:

$$\begin{cases} 2048 - 9K > 0 \\ 3K > 0 \end{cases} \Rightarrow K \in (0, 227.\bar{5})$$

Calcolo delle intersezioni:

$$128 s^2 + 3 \cdot 227.5 = 0 \Rightarrow s = \pm j \sqrt{\frac{16}{3}} \simeq \pm j 2.309$$

c) Grado di stabilità massimo nella radice doppia $s = -1$:

$$1 + K^* \frac{1}{s(s+4)^3} \Big|_{s=-1} = 0 \Rightarrow K^* = 27$$

7.

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

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

8.

La funzione di trasferimento del sistema a tempo discreto è

$$H(z) = \frac{1}{z^3 + 0.5z^2 + 0.5z + 0.5}$$

La stabilità alle perturbazioni è determinata dalle radici del polinomio $q(z) = z^3 + 0.5z^2 + 0.5z + 0.5$ per il quale si applica il criterio di Jury

$$1) a(1) > 0 \quad \text{ok!}$$

$$2) (-1)^3 a(-1) > 0$$

$$(-1) (-1 + 0.5 - 0.5 + 0.5) > 0 \quad \text{ok!}$$

$$3) |a_0| < a_n$$

$$|0.5| < 1 \quad \text{ok!}$$

$$4) |b_0| > |b_{n-1}|$$

1	0.5	0.5	0.5	1
2	1	0.5	0.5	0.5
3	-0.75	*	-0.25	

$$|-0.75| > |-0.25| \quad \text{ok!}$$

Il sistema è asintoticamente stabile.