

Tracce delle soluzioni

1.

$$\textcircled{1} \quad D^* f = \begin{cases} 0 & t < 1 \\ \delta(0) & t = 1 \\ \frac{1}{2} & 1 < t < 3 \\ -2\delta(0) & t = 3 \\ 0 & t > 3 \end{cases}$$

$$D^{*2} f = \begin{cases} 0 & t < 1 \\ \delta^{(1)}(0) + \frac{1}{2}\delta(0) & t = 1 \\ 0 & 1 < t < 3 \\ -2\delta^{(1)}(0) - \frac{1}{2}\delta(0) & t = 3 \\ 0 & t > 3 \end{cases}$$

Alternativamente si esprime $f(t)$ come

$$f(t) = \left[1 + \frac{1}{2}(t-1)\right] \cdot 1(t-1) - \left[2 + \frac{1}{2}(t-3)\right] \cdot 1(t-3)$$

$$D^* f(t) = \frac{1}{2} \cdot 1(t-1) + \left[1 + \frac{1}{2}(t-1)\right] \delta(t-1)$$

$$- \frac{1}{2} \cdot 1(t-3) - \left[2 + \frac{1}{2}(t-3)\right] \delta(t-3) =$$

$$= \frac{1}{2} \cdot 1(t-1) + \delta(t-1) - \frac{1}{2} \cdot 1(t-3) - 2\delta(t-3)$$

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

2.

Vedi dispense del corso.

3.

Vedi dispense del corso.

4.

$$a. \begin{cases} m D^2 x_1 = f - k(x_1 - x_2) - b(Dx_1 - Dx_2) \\ m D^2 x_2 = k(x_1 - x_2) + b(Dx_1 - Dx_2) \end{cases}$$

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

$$(m D^2 + b D + k) (m D^2 + b D + k) x_2 = (b D + k) [b D x_2 + k x_2 + f]$$

$$(m D^2 + b D + k)^2 x_2 = (b D + k)^2 x_2 + (b D + k) f$$

$$(m^2 D^4 + 2 m b D^3 + 2 m k D^2) x_2 = (b D + k) f$$

$$\boxed{m^2 D^4 x_2(t) + 2 m b D^3 x_2(t) + 2 m k D^2 x_2(t) = b D f(t) + k f(t)}$$

$$b. G(s) = \frac{b s + k}{m^2 s^4 + 2 m b s^3 + 2 m k s^2}$$

$$c. G(s) = \frac{b s + k}{m s^2 (m s^2 + 2 b s + 2 k)}$$

Quattro sono i poli di Σ : due a parte reale negativa ed un polo doppio nell'origine di \mathbb{C} . Quindi Σ è instabile. Infatti vale la proposizione: Σ è instabile se e solo se esiste almeno un polo a parte reale positiva od un polo $\in j\mathbb{R}$ (nota che $j0=0$) con molteplicità maggiore di uno.

5.

$$U(s) = \mathcal{L}[2t \cdot 1(t)] = \frac{2}{s^2}$$

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

$$Y(s) = \frac{K_{11}}{s^2} + \frac{K_{12}}{s} + \frac{K_{21}}{(s+2)^3} + \frac{K_{22}}{(s+2)^2} + \frac{K_{23}}{s+2} + \frac{K_3}{s+1}$$

$$K_{11} = \left. \frac{2}{(s+2)^3(s+1)} \right|_{s=0} = \frac{1}{4}$$

$$K_{21} = \left. \frac{2}{s^2(s+1)} \right|_{s=-2} = -\frac{1}{2} \quad K_3 = \left. \frac{2}{s^2(s+2)^3} \right|_{s=-1} = 2$$

$$K_{12} = D \left[\frac{2}{(s+2)^3(s+1)} \right]_{s=0} = -\frac{5}{8}$$

$$K_{22} = D \left[\frac{2}{s^2(s+1)} \right]_{s=-2} = -1$$

$$K_{12} + K_{23} + K_3 = 0 \Rightarrow K_{23} = -\frac{11}{8}$$

$$y(t) = \mathcal{L}^{-1}[Y(s)] = \frac{1}{4}t - \frac{5}{8} - \frac{1}{4}t^2 e^{-2t} - t e^{-2t} - \frac{11}{8}e^{-2t} + 2e^{-t}$$

per $t > 0$

Si noti che $u(t) \in \overline{C^{0,\infty}}$ ed il grado relativo di $G(s)$ è $g = 4$. Dalla nota proprietà

$$u(t) \in \overline{C^{0,\infty}} \Leftrightarrow y(t) \in \overline{C^{4,\infty}}$$

Quindi il grado massimo di continuità di $y(t)$ su \mathbb{R} è 4.

6.

$$a. L(j\omega) = \frac{1000}{(j\omega+1)(j\omega+2)(j\omega+5)(j\omega+10)}$$

$$L(j0) = 10$$

$$\omega \rightarrow +\infty \quad |L(j\omega)| \rightarrow 0 \quad \arg L(j\omega) \rightarrow -2\pi$$

$1+KL(s)=0$ abbia radici puramente immaginarie

$$1+K \frac{1000}{(s+1)(s+2)(s+5)(s+10)} = 0 \quad \beta := 1000K$$

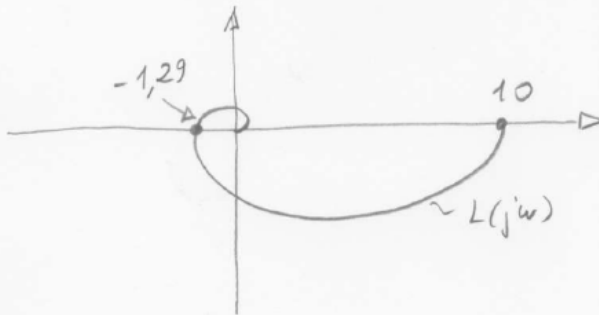
$$s^4 + 18s^3 + 97s^2 + 180s + 100 + \beta = 0$$

4	1	97	100 + β
3	18	180	0
2	87	100 + β	0
1	870 - 100 - β		

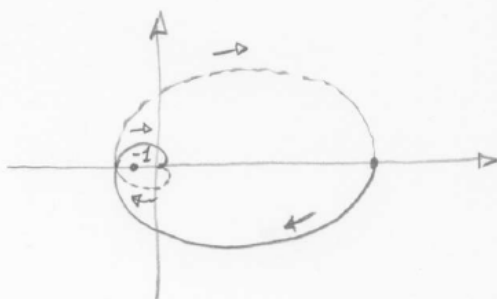
$$770 - \beta = 0 \quad \beta = 770$$

$$K = \frac{77}{100} = 0,77$$

L'intersezione avviene
in $-\frac{1}{K} = -\frac{100}{77} = -1,2987$



b.



Il diagramma polare completo circonda due volte, in senso orario, il punto critico -1 . $L(s)$ non ha poli a parte reale positiva, quindi per il criterio di N , il sistema retroazionato è instabile.

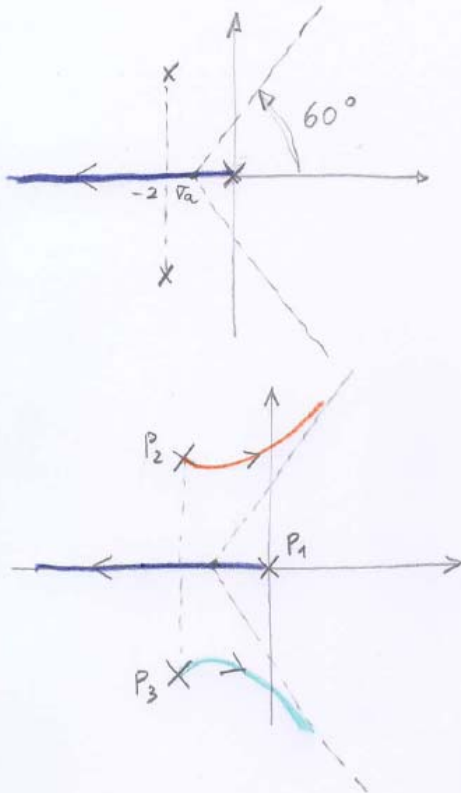
7.

a. Eq. caratteristica del sistema retroazionato

$$1 + K \frac{1}{s[(s+2)^2 + 16]} = 0, \quad K > 0$$

Poli ed zeri aperti: $P_1 = 0, P_{2,3} = -2 \pm j4$

ASINTOTI: centro in $\sigma_a = \frac{P_1 + P_2 + P_3}{3} = -\frac{4}{3}$



L'asse reale negativo appartiene al luogo.

RADICI DOPPIE:

$$\frac{1}{s} + \frac{1}{s+2-j4} + \frac{1}{s+2+j4} = 0$$

$$3s^2 + 8s + 20 = 0$$

$$s = \frac{-4 \pm \sqrt{16 - 60}}{3} \notin \mathbb{R}$$

Quindi non esistono radici doppie reali nel luogo.

ANGOLI DI PARTENZA:

$$\theta_2 = \pi - \left[\frac{\pi}{2} + \frac{\pi}{2} + \operatorname{arctg} \frac{2}{4} \right] =$$

$$= -\operatorname{arctg} \frac{1}{2} = -0,4636 = -26,57$$

$$\theta_3 = +26,57 \quad \theta_1 = +180^\circ$$

b.

La configurazione dei poli retroazionati in corrispondenza del guadagno ottimo K^* è $\sigma, \sigma + j\omega, \sigma - j\omega$ [$\sigma, \omega \in \mathbb{R}$].

Dal teorema del baricentro $3\sigma = -4 \Rightarrow \sigma = -\frac{4}{3}$

$$\text{Quindi } K^* \Rightarrow 1 + K^* \frac{1}{\left(-\frac{4}{3}\right) \left[\left(-\frac{4}{3} + 2\right)^2 + 16\right]} = 0$$

$$\Rightarrow K^* \approx 21,9$$

8.

Il controllore è del tipo

$$C(s) = \frac{y_2 s^2 + y_1 s + y_0}{(s^2 + 9)}$$

in cui la coppia di poli immaginari coniugati al denominatore serve per rimuovere il disturbo. Il guadagno ad anello aperto è

$$P(s)C(s) = \frac{5(y_2 s^2 + y_1 s + y_0)}{(s^2 + 9)(s + 3)}$$

Dalla specifica 2) si ha $\frac{5y_0}{27} = 5$ da cui $y_0 = 18$. Dalla specifica 3) si imposta la seguente identità polinomiale

$$(s^2 + 9)(s + 3) + 5(y_2 s^2 + y_1 s + 27) = ((s + 3)^2 + 1)(s + c)$$

da cui otteniamo

$$c = 16,2 \quad y_1 = 19,64 \quad y_2 = 3,84$$

Si osservi che la soluzione è soddisfacente in quanto il parametro $c = 16,2$ corrisponde al polo $-16,2$ la cui dinamica è trascurabile rispetto ai poli $-3 \pm j$.

Il controllore è quindi

$$C(s) = \frac{3,84s^2 + 19,64s + 27}{s^2 + 9}$$