

## Traccia delle soluzioni

1.

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

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

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

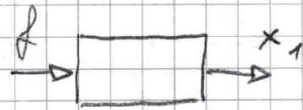
2.

Vedi le dispense del corso.

3.

Vedi le dispense del corso.

4.



$$\begin{cases} m D^2 x_1 = f - k(x_1 - x_2) \Rightarrow k x_2 = m D^2 x_1 + k x_1 - f \\ m D^2 x_2 = k(x_1 - x_2) - k(x_2 - x_3) \\ m D^2 x_3 = k(x_2 - x_3) \end{cases}$$

$$\begin{cases} k x_3 = m D^2 x_2 + 2k x_2 - k x_1 \\ m D^2 x_3 + k x_3 = k x_2 \end{cases} \quad (m D^2 + k) x_3 = k x_2$$

$$(m D^2 + k)(m D^2 x_2 + 2k x_2 - k x_1) = k^2 x_2$$

$$(m D^2 + k)(m D^2 + 2k) x_2 - k(m D^2 + k) x_1 = k^2 x_2$$

$$(m^2 D^4 + 2k m D^2 + k m D^2 + 2k^2 - k^2) x_2 = k(m D^2 + k) x_1$$

$$(m^2 D^4 + 3k m D^2 + k^2) x_2 = k(m D^2 + k) x_1$$

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

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

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

$$\text{p.d.t. } G(s) = \frac{m^2 s^4 + 3k m s^2 + k^2}{(m^2 s^4 + 3k m s^2)(m s^2 + k)} = \frac{m^2 s^4 + 3k m s^2 + k^2}{m \cdot s^2 (m s^2 + 3k)(m s^2 + k)}$$

5.

$$\textcircled{5} \text{ a. } \mathcal{L}[g_s(t)] = G(s) \cdot \frac{1}{s}$$

$$\mathcal{L}[g_s(t)] = \frac{1}{2} \cdot \frac{1}{s} + \frac{1}{s+1} - \frac{3}{2} \cdot \frac{1}{s+2}$$

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

$$G(s) = 2 \cdot \frac{s + \frac{1}{2}}{(s+1)(s+2)}$$

$$\text{b. } u(t) = 1(t) + t \cdot 1(t), \quad V(s) = \frac{1}{s} + \frac{1}{s^2}$$

$$\begin{aligned} Y(s) &= \frac{2s+1}{(s+1)(s+2)} \cdot \left( \frac{1}{s} + \frac{1}{s^2} \right) = \frac{2s+1}{(s+1)(s+2)} \cdot \frac{s+1}{s^2} \\ &= \frac{2s+1}{s^2(s+2)} = \frac{K_{11}}{s^2} + \frac{K_{12}}{s} + \frac{K_2}{s+2} \end{aligned}$$

$$K_{11} = \left. \frac{2s+1}{s+2} \right|_{s=0} = \frac{1}{2} \quad K_2 = \left. \frac{2s+1}{s^2} \right|_{s=-2} = -\frac{3}{4}$$

$$K_{12} + K_2 = 0 \Rightarrow K_{12} = \frac{3}{4}$$

$$Y(s) = \frac{1}{2} \cdot \frac{1}{s^2} + \frac{3}{4} \cdot \frac{1}{s} - \frac{3}{4} \cdot \frac{1}{s+2}$$

$$y(t) = \mathcal{L}^{-1}[Y(s)] = \left( \frac{1}{2}t + \frac{3}{4} - \frac{3}{4}e^{-2t} \right) \cdot 1(t)$$

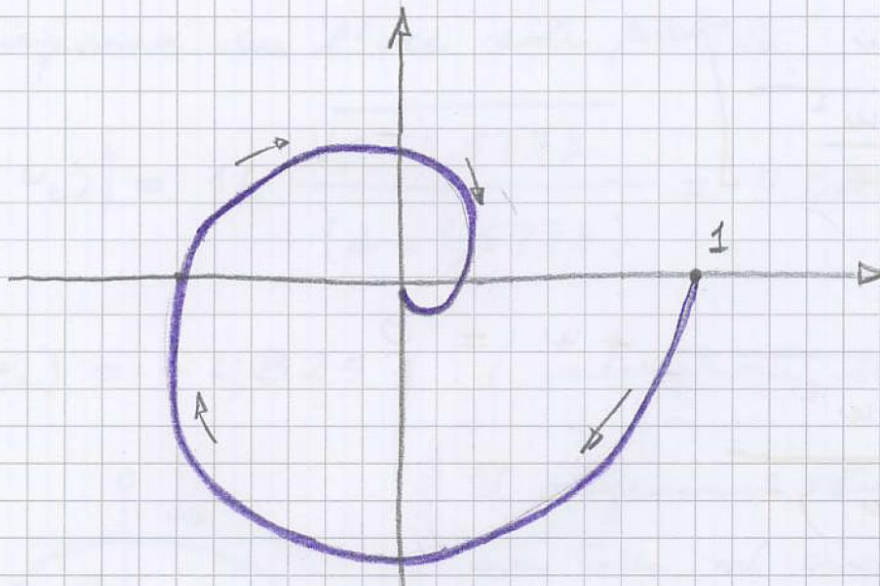


6.

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

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

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



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

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  $w = 0$

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

$$x \triangleq w^2$$

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

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

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

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

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

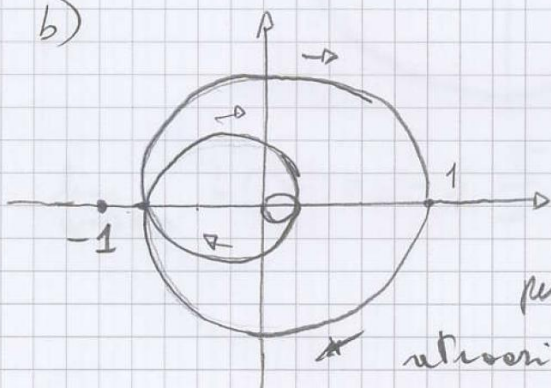
$$w_2 = 1,2561 \text{ rad/sec}$$

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 asim. stabile.

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

7.

$$(s^2 + 3s + 2)(s + 2a) + s + a = 0$$

$$s^3 + 3s^2 + 2s + 2a(s^2 + 3s + 2) + s + a = 0$$

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

$$1 + 2a \frac{s^2 + 3s + 5/2}{s(s^2 + 3s + 3)} = 0$$

$$1 + 2a \frac{(s + \frac{3}{2} + j\frac{1}{2})(s + \frac{3}{2} - j\frac{1}{2})}{s(s + \frac{3}{2} + j\frac{\sqrt{3}}{2})(s + \frac{3}{2} - j\frac{\sqrt{3}}{2})} = 0$$

Calcolo delle radici Lappie:

$$\frac{1}{s} + \frac{1}{s + \frac{3}{2} + j\frac{\sqrt{3}}{2}} + \frac{1}{s + \frac{3}{2} - j\frac{\sqrt{3}}{2}} - \frac{1}{s + \frac{3}{2} + j\frac{1}{2}} - \frac{1}{s + \frac{3}{2} - j\frac{1}{2}} = 0$$

$$\frac{1}{s} + \frac{2(s + 1,5)}{(s + 1,5)^2 + 0,75} - \frac{2(s + 1,5)}{(s + 1,5)^2 + 0,25} = 0$$

$$f(s) \triangleq \frac{1}{s} + 2(s + 1,5) \left[ \frac{1}{(s + 1,5)^2 + 0,75} - \frac{1}{(s + 1,5)^2 + 0,25} \right]$$

L'ora reale negativa appartiene al tempo ( $a > 0$ ) e quindi, tantotivamente, si cercano le radici nell'intervallo  $[-5, -1]$

$$f(-5) = -0,178$$

$$f(-4) = -0,195$$

$$f(-3) = -0,133$$

$$f(-2) = 0,5$$

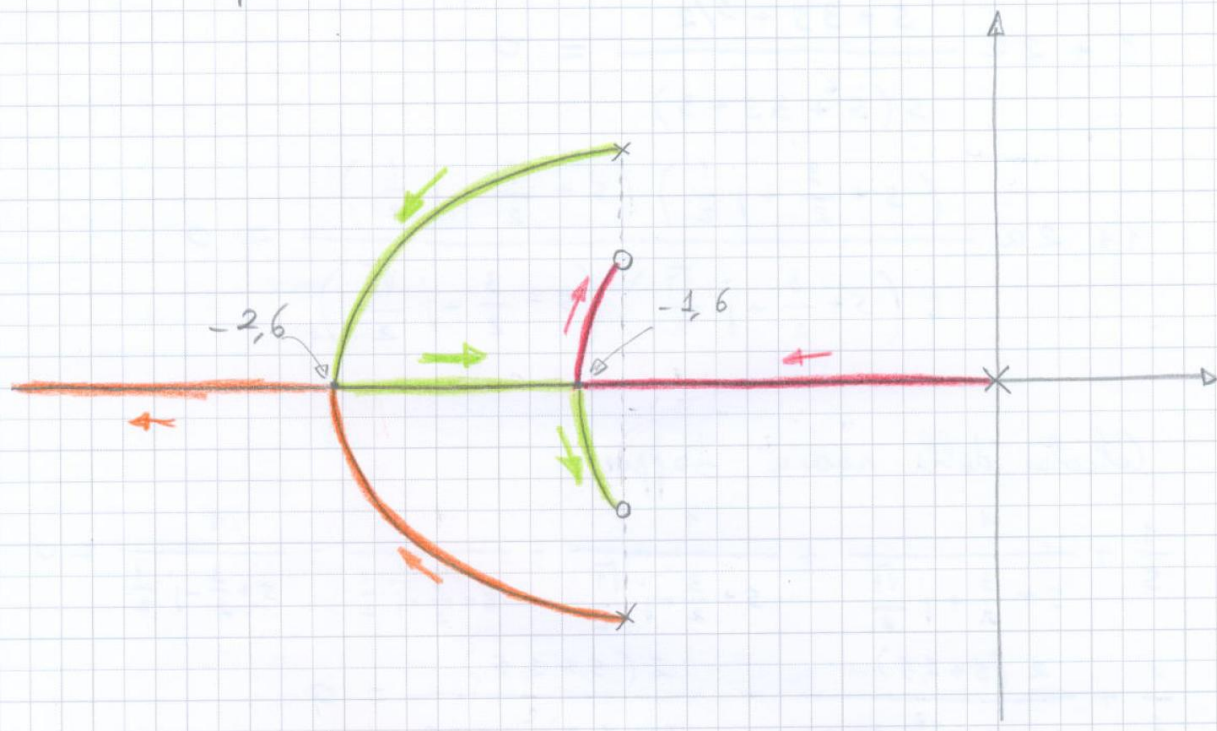
$$f(-1) = -2$$

$$\Rightarrow f(-2,5) = 0,057; f(-2,6) = -0,0002$$

$$\Rightarrow f(-1,5) = -0,666$$

$$f(-1,6) = -0,118$$

radici doppie in  $s_1 \simeq -2,6$  e  $s_2 \simeq -1,6$





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

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