

## Tracce delle soluzioni

1.

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

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

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

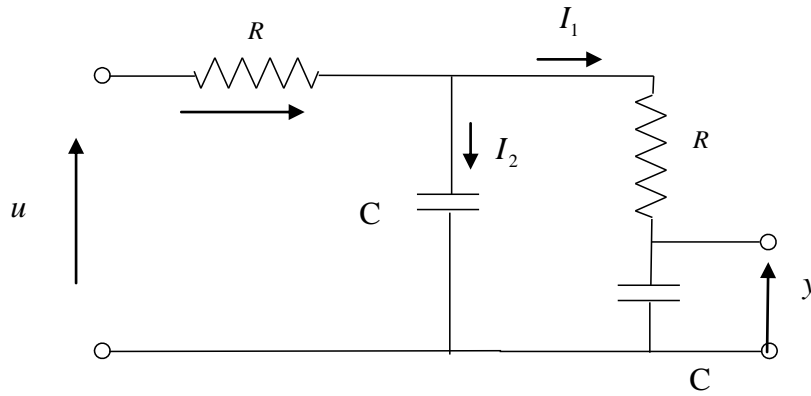
2.

Vedi dispense del corso.

3.

Vedi dispense del corso.

4.



$I$

$$U = ZI$$

$$Z = R + \frac{RCs + 1}{Cs(RCs + 2)}$$

$$Y = \frac{1}{Cs} \cdot I_1 = \frac{1}{Cs} \cdot I \frac{\frac{1}{Cs}}{\frac{1}{Cs} + R + \frac{1}{Cs}} = \frac{1}{Cs} \cdot \frac{U}{Z} \frac{\frac{1}{Cs}}{\frac{1}{Cs} + R + \frac{1}{Cs}}$$

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

2) L'equazione differenziale associata a  $G(s)$  è

$$T^2 D^2 y + 3TDy + y = u$$

5.

1. La funzione di trasferimento fra  $r$  ed  $y$  è

$$T_{ry}(s) = \frac{L(s)}{1 + L(s)} = \frac{7}{s^2 + 10s + 16} = \frac{7}{(s+2)(s+8)}$$

Quindi

$$Y(s) = T_{ry}(s)R(s) = \frac{7}{(s+2)(s+8)} \cdot \frac{5}{s}$$

da cui sviluppando in fratti semplici:

$$Y(s) = \frac{K_1}{s} + \frac{K_2}{s+2} + \frac{K_3}{s+8}$$

Determinando i residui ed antitrasformando si ottiene:

$$y(t) = \left( \frac{35}{16} - \frac{35}{12} e^{-2t} + \frac{35}{48} e^{-8t} \right) 1(t)$$

2. La risposta armonica fra  $r$  e  $y$  è

$$T_{ry}(j\omega) = \frac{7}{(j\omega+2)(j\omega+8)}$$

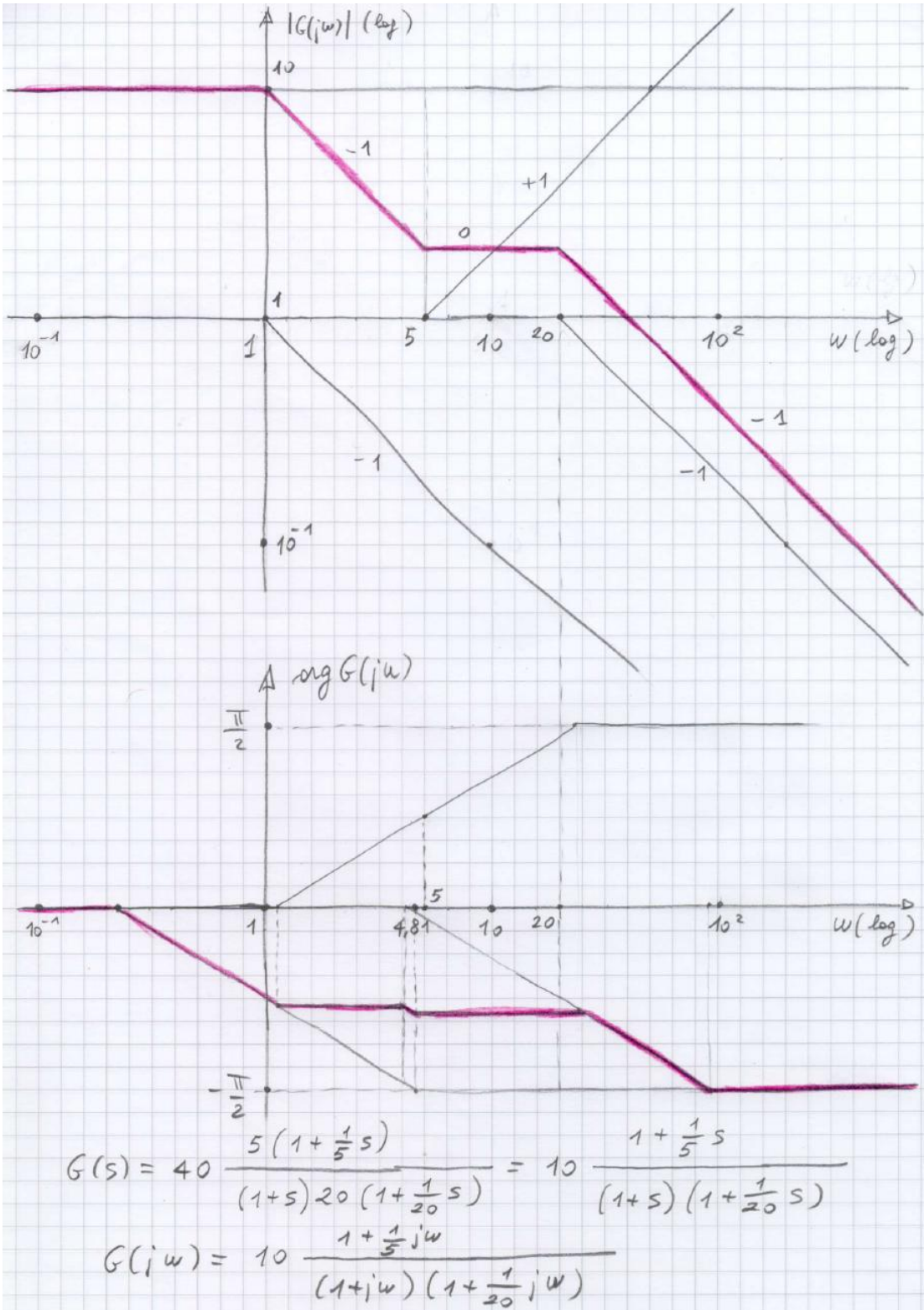
da cui

$$\left\{ \begin{array}{l} |T_{ry}(j2)| = \frac{7}{\sqrt{4+4}\sqrt{64+4}} \cong 0,3001 \\ \arg T_{ry}(j2) = -\arctan 1 - \arctan \frac{1}{4} \cong -1,0304 \end{array} \right.$$

Per  $t \rightarrow +\infty$  vale

$$\begin{aligned} y(t) &= 3 \cdot |T_{ry}(j2)| \cdot \sin(2t + \arg T_{ry}(j2)) = \\ &= 0,9003 \sin(2t - 1,0304) \end{aligned}$$

6.



7.

Si nota che si ha:

- uno zero  $s=1$  con molteplicità 2
- un polo  $s=0$  con molteplicità 3
- un polo  $s=-5$  con molteplicità 2

Essendo la  $K_1 \in [0; +\infty)$  un punto dell'asse reale fa parte del luogo delle radici se si lascia alla sua destra un numero totale dispari di zero e di poli.

Essendo  $n - m = 3$  il luogo delle radici presenta 3 asintoti.

Gli asintoti del luogo delle radici formano una stella di raggi con centro nel punto dell'asse reale di ascissa:

$$\sigma_a = \frac{1}{3}[-5 - 5 - (1+1)] = -4$$

Gli asintoti formano con l'asse reale gli angoli:

$$\theta_{a,0} = \frac{\pi}{3} \quad \theta_{a,1} = \pi \quad \theta_{a,2} = \frac{5}{3}\pi$$

Per la determinazione delle radici doppie si ha:

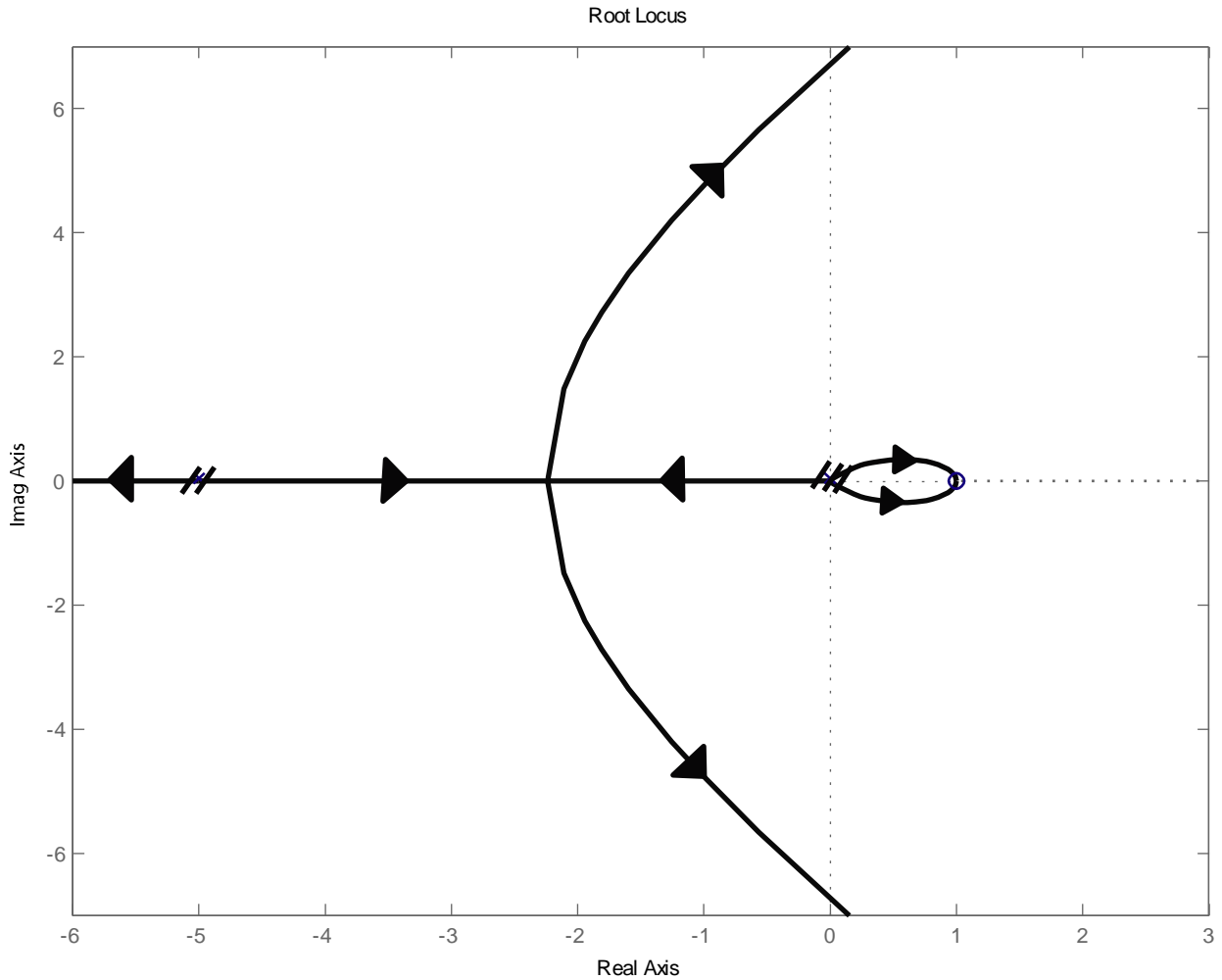
$$\frac{2}{s-1} - \frac{3}{s} - \frac{2}{s+5} = 0$$

Risolvendo l'equazione si ottiene:

$$3s^2 - 15 = 0 \Rightarrow s = \pm\sqrt{5} = \pm 2.236$$

Dalle considerazioni fatte sopra si osserva che solo  $s = -2.236$  appartiene al luogo delle radici.

Di seguito è riportato il luogo delle radici.



## 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

$$P(s)C(s) = \frac{6(y_2 s^2 + y_1 s + y_0)}{(s^2 + 9)(s + 4)}$$

Dalla specifica 2) si ha  $\frac{6y_0}{36} = 6$  da cui  $y_0 = 36$ . Dalla specifica 3) si imposta la seguente identità polinomiale

$$(s^2 + 9)(s + 4) + 6(y_2 s^2 + y_1 s + 36) = [(s + 2)^2 + 1](s + c)$$

da cui otteniamo

$$c = 50,4 \quad y_1 = 32,93 \quad y_2 = 8,4$$

Si osservi che la soluzione è soddisfacente in quanto il parametro  $c = 50,4$  corrisponde al polo  $-50,4$  la cui dinamica è trascurabile rispetto ai poli  $-2 \pm j$ .

Il controllore è quindi

$$C(s) = \frac{8,4s^2 + 32,93s + 36}{s^2 + 9}$$