

# 1 Sintesi per assegnazione dei poli: un esercizio svolto in più modi

Dato il processo descritto da

$$P(s) = \frac{3(s+1)^2}{s(s-1)(s+2)},$$

per cui è noto che vale l'Assunzione 1, si richiede di progettare  $C(s)$  in modo che gli autovalori del sistema a ciclo chiuso appartengano all'insieme  $\{-1, -2, -3\}$ , e che si abbia errore permanente nullo in presenza di un riferimento costante e di disturbi  $d_1$  e  $d_2$  anch'essi costanti.

**Osservazione.** Si noti che la richiesta che gli autovalori a ciclo chiuso siano in un insieme finito di numeri non ha delle vere motivazioni pratiche, serve piuttosto per rendere finite le possibili scelte risolutive, quindi è una scelta che si fa spesso negli esercizi di esame.

**Svolgimento 1.** Per assicurare la specifica di precisione è necessario introdurre un polo in  $s = 0$  nel compensatore, quindi si sceglie un compensatore del tipo  $C(s) = C_1(s)C_2(s)$  in cui  $C_1(s) = \frac{1}{s}$ . Per sfruttare la Proprietà 1 del primo paragrafo di questo Capitolo 7, si può considerare che  $P_1(s) = C_1(s)P(s)$  sia ora il processo per il quale si deve progettare il compensatore  $C_2(s)$  in modo da assegnare gli autovalori desiderati a ciclo chiuso. Essendo

$$P_1(s) = \frac{3(s+1)^2}{s^2(s-1)(s+2)},$$

si ha  $n = 4$  e quindi si possono assegnare gli autovalori con un compensatore di ordine  $\ell = 3$ . Per sfruttare appieno le cancellazioni, poiché  $-1$  e  $-2$  appartengono alla regione ammissibile per gli autovalori, si pone

$$\begin{aligned} C_2(s) &= \frac{(s+2)(c_2s^2 + c_1s + c_0)}{(s+1)^2(s+d_0)} = \frac{(s+2)}{(s+1)^2} \overline{C}_2(s), \\ P_1(s) &= \frac{(s+1)^2}{(s+2)} \overline{P}_1(s), \end{aligned}$$

essendo

$$\overline{C}_2(s) = \frac{c_2s^2 + c_1s + c_0}{s+d_0}, \quad \overline{P}_1(s) = \frac{3}{s^2(s-1)}.$$

Sviluppando semplici calcoli si vede che il polinomio  $D_W(s)$  può essere scritto come segue

$$D_W(s) = (s+1)^2(s+2) (s^2(s-1)(s+d_0) + 3(c_2s^2 + c_1s + c_0)) = (s+1)^2(s+2) \overline{D}_W(s).$$

Imponendo che sia  $D_W(s) = (s+1)^6(s+2)$ , e quindi

$$\overline{D}_W(s) = s^2(s-1)(s+d_0) + 3(c_2s^2 + c_1s + c_0) = (s+1)^4,$$

si ottiene il sistema di equazioni

$$\begin{aligned}d_0 &= 5 \\-d_0 + 3c_2 &= 6 \\3c_1 &= 4 \\3c_0 &= 1,\end{aligned}$$

che ha come soluzione

$$d_0 = 5, \quad c_2 = \frac{11}{3}, \quad c_1 = \frac{4}{3}, \quad c_0 = \frac{1}{3}.$$

Il compensatore proposto è quindi:

$$C(s) = \frac{(s+2) \left( \frac{11}{3}s^2 + \frac{4}{3}s + \frac{1}{3} \right)}{s(s+1)^2(s+5)} = \frac{11}{3} \frac{(s+2) \left( s^2 + \frac{4}{11}s + \frac{1}{11} \right)}{s(s+1)^2(s+5)},$$

il che corrisponde a una funzione di trasferimento sul ramo diretto

$$F(s) = C(s)P(s) = \frac{11 \left( s^2 + \frac{4}{11}s + \frac{1}{11} \right)}{s^2(s-1)(s+5)}.$$

Per confermare la correttezza della sintesi, si può tracciare il luogo delle radici per tale  $F(s)$ , sostituendo il valore di guadagno 11 con un guadagno  $K'$  supposto variabile. Tale luogo dovrà avere un punto singolare triplo in  $\bar{s} = -1$ , in corrispondenza di  $\overline{K'} = 11$ , in quanto è noto che per  $K' = 11$  i quattro autovalori del sistema a ciclo chiuso che sono poli di  $W(s)$  si trovano in  $s = -1$ . Tale luogo delle radici è disegnato nelle ultime pagine di questo paragrafo.

**Svolgimento 2.** Procedendo esattamente come nello Svolgimento 1, ma imponendo invece  $D_W(s) = (s+1)^4(s+2)^2(s+3)$ , e quindi

$$\overline{D_W}(s) = s^2(s-1)(s+d_0) + 3(c_2s^2 + c_1s + c_0) = (s+1)^2(s+2)(s+3),$$

si ottiene il sistema di equazioni

$$\begin{aligned}d_0 &= 8 \\-d_0 + 3c_2 &= 17 \\3c_1 &= 17 \\3c_0 &= 6,\end{aligned}$$

che ha come soluzione

$$d_0 = 8, \quad c_2 = \frac{25}{3}, \quad c_1 = \frac{17}{3}, \quad c_0 = 2.$$

Il compensatore proposto è quindi:

$$C(s) = \frac{(s+2) \left( \frac{25}{3}s^2 + \frac{17}{3}s + 2 \right)}{s(s+1)^2(s+8)} = \frac{25}{3} \frac{(s+2) \left( s^2 + \frac{17}{25}s + \frac{6}{25} \right)}{s(s+1)^2(s+8)},$$

il che corrisponde a una funzione di trasferimento sul ramo diretto

$$F(s) = C(s)P(s) = \frac{25 \left( s^2 + \frac{17}{25}s + \frac{6}{25} \right)}{s^2(s-1)(s+8)}.$$

Per confermare la correttezza della sintesi, si può tracciare il luogo delle radici per tale  $F(s)$ , sostituendo il valore di guadagno 11 con un guadagno  $K'$  supposto variabile. Tale luogo dovrà avere un punto singolare in  $\bar{s} = -1$ , in corrispondenza di  $\overline{K'} = 25$ , in quanto è noto che per  $K' = 25$  due dei quattro autovalori del sistema a ciclo chiuso che sono poli di  $W(s)$  si trovano in  $s = -1$ . Inoltre, il fatto che per  $K' = 25$  gli altri due poli a ciclo chiuso debbano trovarsi in  $s = -2$  e  $s = -3$  impone la presenza di altri due punti singolari sull'asse reale, uno tra  $-3$  e  $-2$  e l'altro tra  $-2$  e  $-1$ . Tale luogo delle radici è disegnato nelle ultime pagine di questo paragrafo.

**Svolgimento 3.** In questo esercizio, come in altri simili, la tecnica utilizzata negli Svolgimenti 1 e 2, che prevede di considerare i poli da aggiungere in  $s = 0$  come parte di un “processo esteso”  $P_1(s)$ , aumenta in maniera non necessaria l'ordine del compensatore da usare. Infatti è stato utilizzato un compensatore  $C(s)$  di ordine complessivo pari a 4, quando può bastare un compensatore  $C(s)$  di ordine pari a 3. Infatti, ipotizzando

$$C(s) = \frac{(s+2)(c_2s^2 + c_1s + c_0)}{s(s+1)^2},$$

(si noti che anche in questo caso sono state sfruttate tutte le cancellazioni possibili) e imponendo  $D_W(s) = (s+1)^5(s+2)$ , sviluppando i soliti conti si ottiene:

$$\overline{D_W}(s) = s^2(s-1) + 3(c_2s^2 + c_1s + c_0) = (s+1)^3,$$

da cui si ha il sistema di equazioni:

$$3c_2 = 4$$

$$3c_1 = 3$$

$$3c_0 = 1$$

che ha come soluzione

$$c_2 = \frac{4}{3}, \quad c_1 = 1, \quad c_0 = \frac{1}{3}.$$



Il compensatore proposto è quindi:

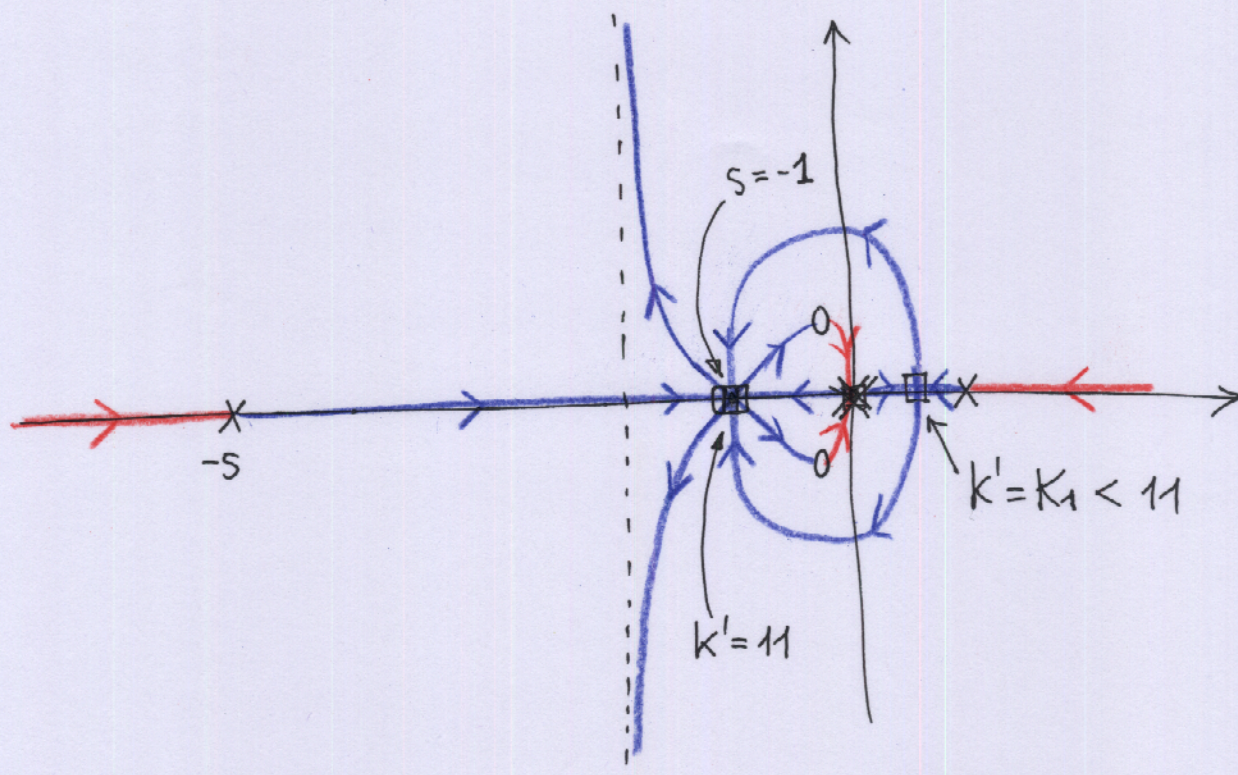
$$C(s) = \frac{(s+2) \left( \frac{4}{3}s^2 + s + \frac{1}{3} \right)}{s(s+1)^2} = \frac{4}{3} \frac{(s+2) \left( s^2 + \frac{3}{4}s + \frac{1}{4} \right)}{s(s+1)^2},$$

il che corrisponde a una funzione di trasferimento sul ramo diretto

$$F(s) = C(s)P(s) = \frac{4 \left( s^2 + \frac{3}{4}s + \frac{1}{4} \right)}{s^2(s-1)}.$$

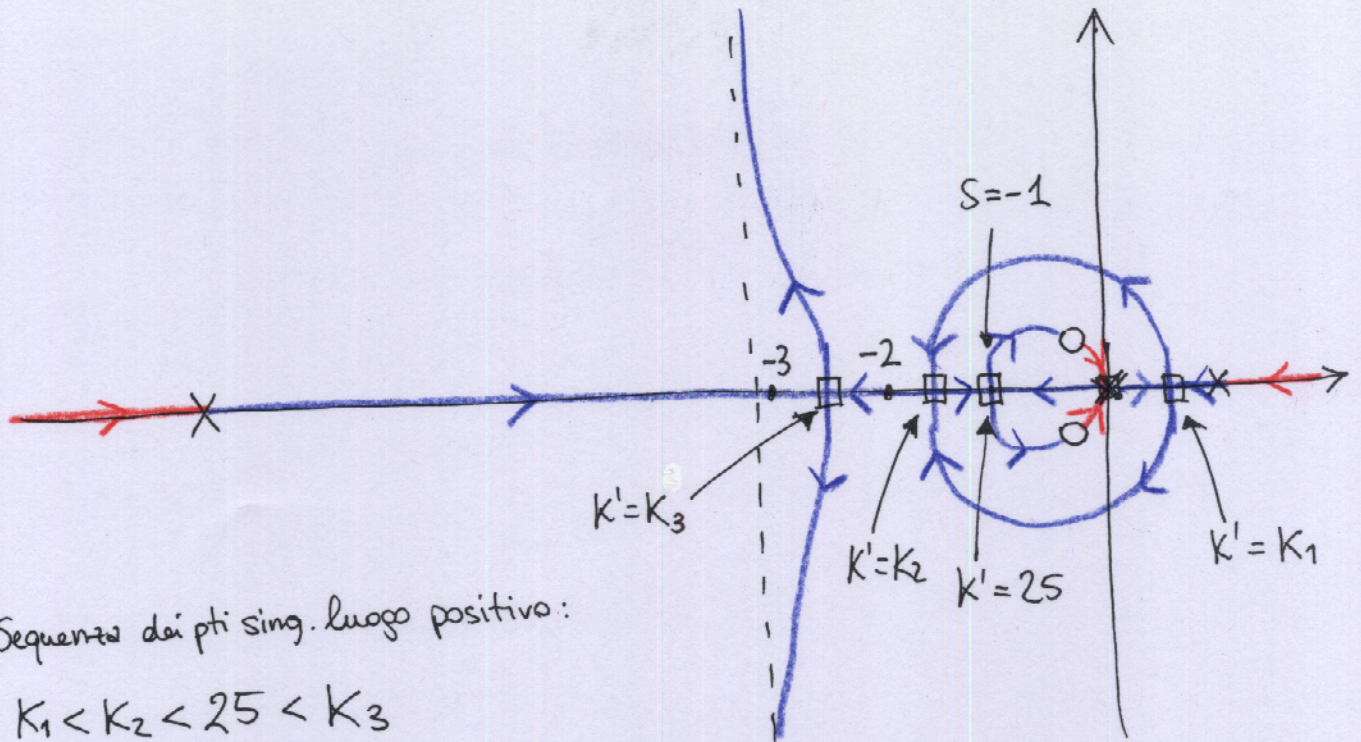
Per confermare la correttezza della sintesi, si può tracciare il luogo delle radici per tale  $F(s)$ , sostituendo il valore di guadagno 11 con un guadagno  $K'$  supposto variabile. Tale luogo dovrà avere un punto singolare doppio in  $\bar{s} = -1$ , in corrispondenza di  $\bar{K}' = 4$ , in quanto è noto che per  $K' = 4$  i tre autovalori del sistema a ciclo chiuso che sono poli di  $W(s)$  si trovano in  $s = -1$ . Anche tale luogo delle radici è disegnato nelle ultime pagine di questo paragrafo.

Luogo delle radici relativo allo Svolgimento 1





## Luogo delle radici relativo allo Svolgimento 2



Sequenza dei pt sing. luogo positivo:

$$K_1 < K_2 < 25 < K_3$$

## Luogo delle radici relativo allo Svolgimento 3

