

Corso di Controlli Automatici

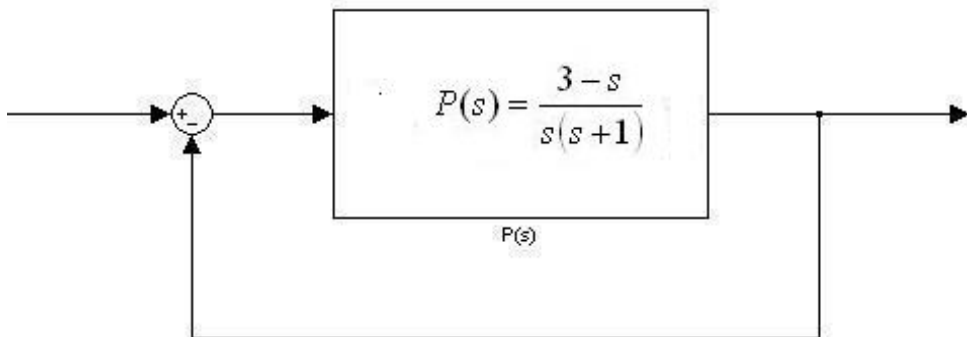
Proff. M. D. Di Benedetto e S. Di Gennaro

Esercitazione del 21/5/2009

Ing. Alessandro Borri
alessandro.borri@univaq.it

Soluzione homework 1 (14/5/2009)

Stabilizzare asintoticamente il seguente sistema a ciclo chiuso, mediante l'utilizzo del luogo delle radici.



La funzione di trasferimento del sistema (semplicemente stabile) sul ramo diretto è

$$P(s) = \frac{N_P(s)}{D_P(s)} = \frac{3-s}{s(s+1)}$$

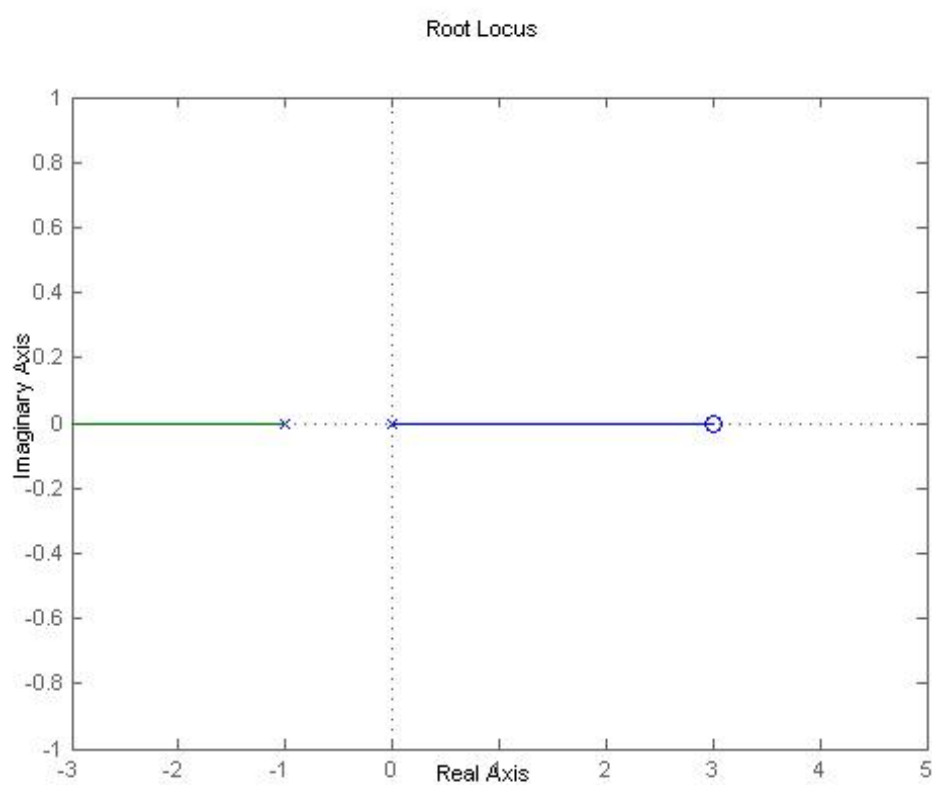
Osservazioni preliminari

$$n = 2, m = 1 \Rightarrow n - m = 1$$

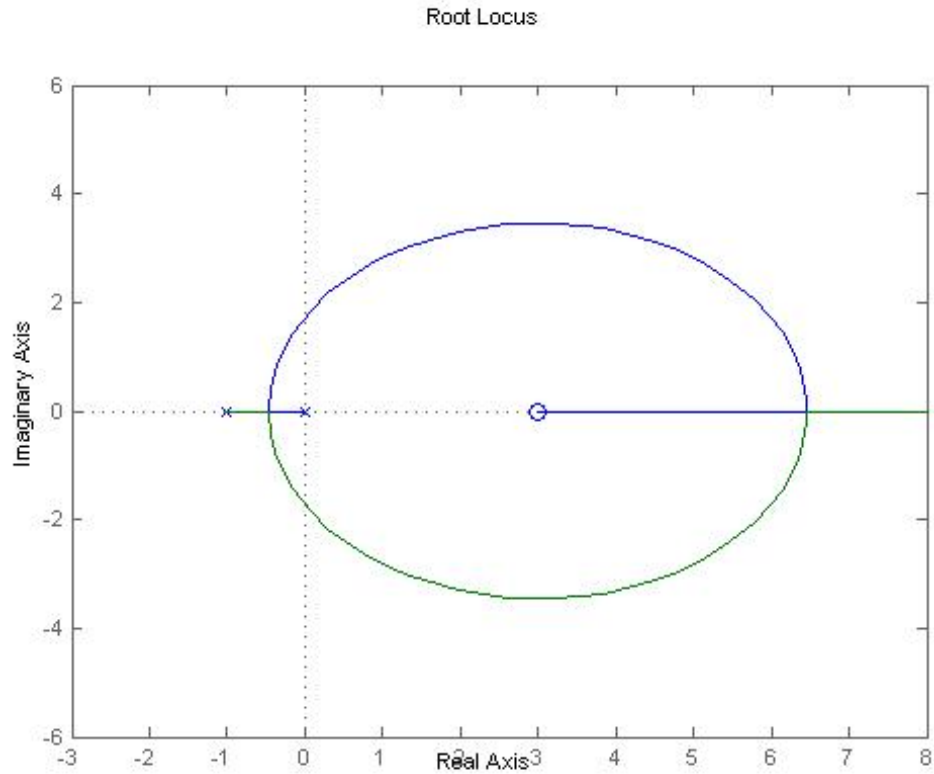
$$z_1 = 3 \Rightarrow \text{il sistema non è a fase minima}$$

$$p_1 = 0, p_2 = -1$$

Il luogo delle radici, ottenuto aggiungendo un guadagno $G(s) = -K'$ sul ramo diretto, è



Luogo positivo



Luogo negativo

La funzione di trasferimento del sistema ad anello chiuso (retroazione unitaria) è

$$W(s) = \frac{N_W(s)}{D_W(s)} = \frac{N_{F'}(s)}{N_{F'}(s) + D_{F'}(s)} = \frac{K'(s-3)}{K'(s-3) + s(s+1)}$$

con $F'(s) = G(s)P(s)$.

Il luogo delle radici è descritto dall'equazione

$$D_W(s) = K'(s-3) + s(s+1) = s^2 + (K'+1)s - 3K'$$

al variare di $K' \in \mathbb{R}$.

Condizione necessaria e sufficiente per l'asintotica stabilità a ciclo chiuso è (regola di Cartesio)

$$-1 < K' < 0.$$

Ad esempio, si può porre $K' = -0.5$.

Punti singolari

$$\begin{cases} s^2 + (K' + 1)s - 3K' = 0 \\ 2s + K' + 1 = 0 \end{cases}$$

I punti singolari sono

$$\begin{aligned} s_1 &= 3 - 2\sqrt{3} = -0.46 & \text{con } K'_1 &= 4\sqrt{3} - 7 = -0.072 \\ s_2 &= 3 + 2\sqrt{3} = 6.46 & \text{con } K'_2 &= -4\sqrt{3} - 7 = -13.928 \end{aligned}$$

Annullando il termine di ordine 1 del polinomio $D_W(s)$ (basta porre $K' = -1$), si ottengono gli attraversamenti dell'asse immaginario, risolvendo l'equazione

$$s^2 + 3 = 0$$

Gli attraversamenti si hanno per

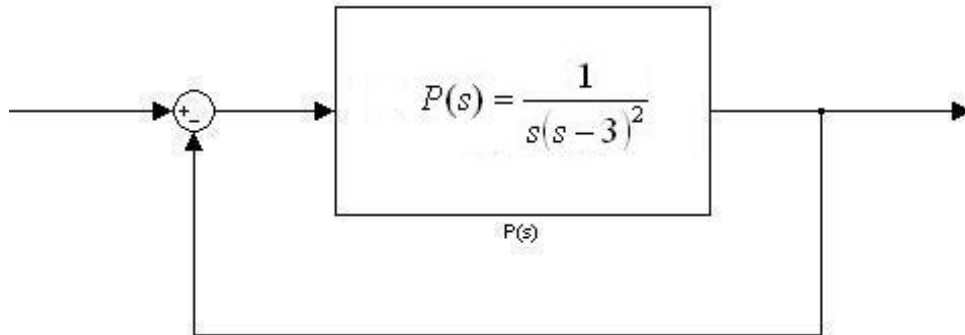
$$s = \pm j\sqrt{3} \quad \text{per } K' = -1$$

Si è risolto quindi il problema con un semplice controllore statico

$$G(s) = -K' = 0.5$$

Soluzione homework 2 (14/5/2009)

Stabilizzare asintoticamente il seguente sistema a ciclo chiuso, mediante l'utilizzo del luogo delle radici



La funzione di trasferimento del sistema (instabile) sul ramo diretto è

$$P(s) = \frac{N_P(s)}{D_P(s)} = \frac{1}{s(s-3)^2}$$

Osservazioni preliminari

$$n = 3, m = 0 \Rightarrow n - m = 3$$

Non ci sono zeri \Rightarrow sistema a fase minima

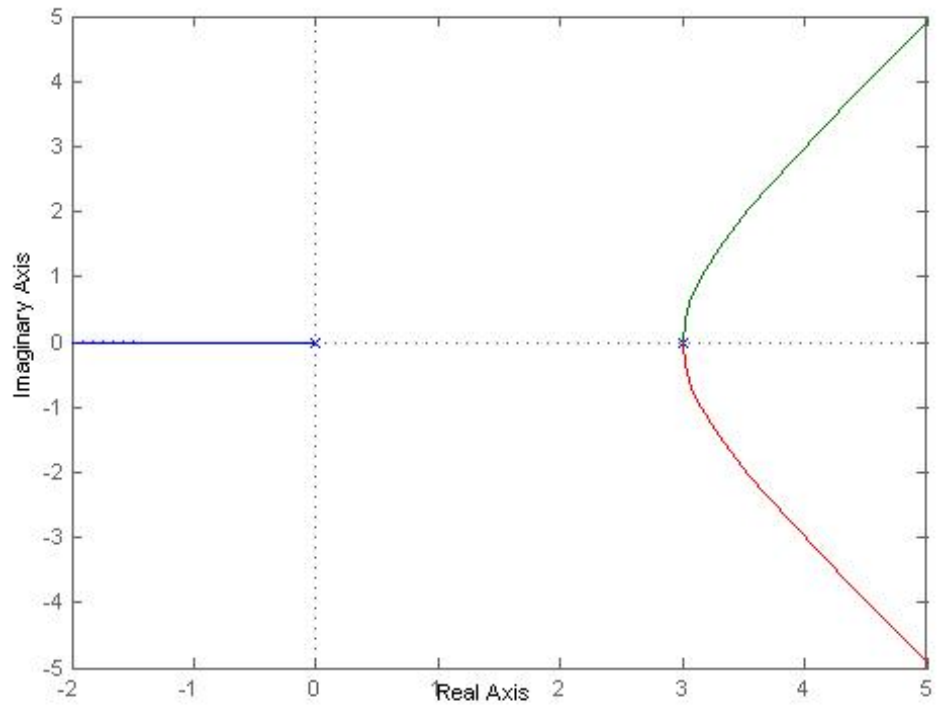
$$p_1 = 0, p_2 = 3, p_3 = 3$$

Il centro degli asintoti è

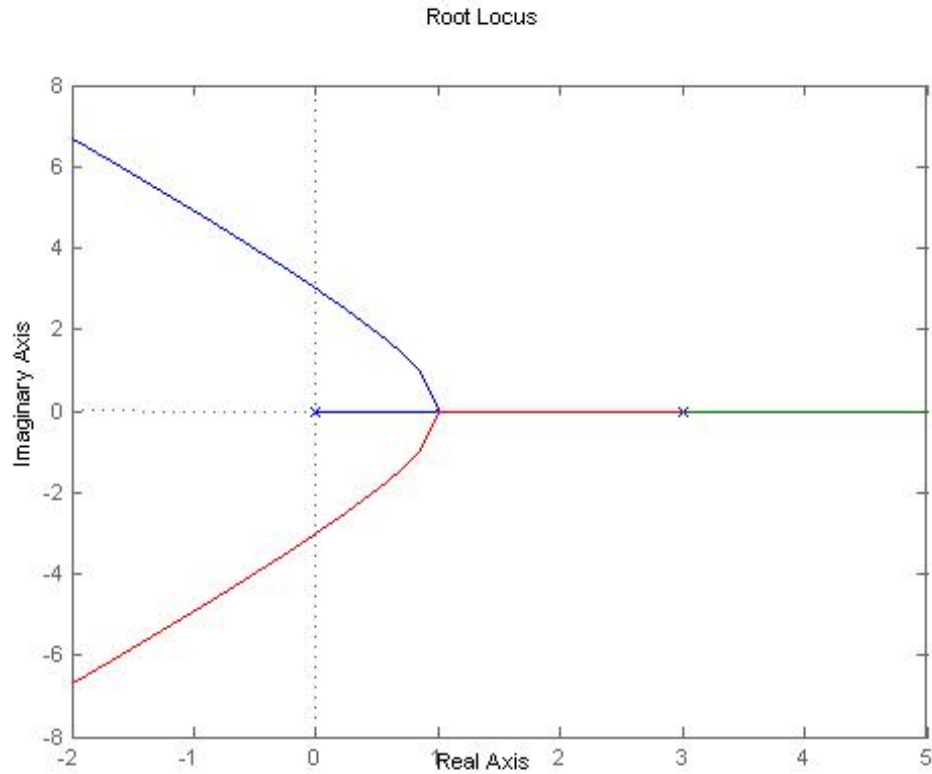
$$s_o = \frac{\sum_{i=1}^n p_i - \sum_{i=1}^m z_i}{(n - m)} = \frac{0 + 3 + 3}{3} = 2$$

Il luogo delle radici, ottenuto aggiungendo un guadagno $G(s) = K'$ sul ramo diretto, è

Root Locus



Luogo positivo



Luogo negativo

Stabilizzazione E' necessario "raddrizzare" gli asintoti aggiungendo uno zero e va spostato il centro degli asintoti a sinistra dell'origine; bisogna inoltre evitare di creare rami nel semipiano destro del piano complesso (non vanno introdotti zeri positivi).

Introducendo uno zero negativo, non è possibile spostare a sinistra il centro degli asintoti. Va aggiunta quindi anche una coppia polo-zero

$$G(s) = K' \frac{(s + z_1)(s + z_2)}{(s + p)}$$

Si può imporre il nuovo centro degli asintoti in -1

$$s'_0 = \frac{0 + 3 + 3 - p + z_1 + z_2}{2} = -1 \implies p - z_1 - z_2 = 8$$

Ad esempio, si può scegliere $p = 10$, $z_1 = z_2 = 1$.

La funzione di trasferimento del sistema ad anello chiuso (retroazione unitaria) è

$$W(s) = \frac{N_W(s)}{D_W(s)} = \frac{N_{F'}(s)}{N_{F'}(s) + D_{F'}(s)} = \frac{K'(s+1)^2}{K'(s+1)^2 + s(s-3)^2(s+10)}$$

con $F'(s) = G(s)P(s)$.

Il luogo delle radici è descritto dall'equazione

$$\begin{aligned} D_W(s) &= K'(s+1)^2 + s(s-3)^2(s+10) = \\ &= s^4 + 4s^3 + (K' - 51)s^2 + (2K' + 90)s + K' \end{aligned}$$

al variare di $K' \in \mathbb{R}$.

Condizione necessaria per l'asintotica stabilità a ciclo chiuso è

$$K' > 51.$$

Per avere una condizione necessaria e sufficiente, si applica il criterio di Routh:

$$\begin{array}{c|ccc} 4 & 1 & K' - 51 & K' \\ 3 & 2 & K' + 45 & \\ 2 & K' - 147 & 2K' & \\ 1 & \frac{(K')^2 - 106K' - 6615}{K' - 147} & 0 & \\ 0 & 2K' & & \end{array}$$

Si ha stabilità asintotica a ciclo chiuso se e solo se

$$\begin{cases} K' > 147 \\ (K')^2 - 106K' - 6615 > 0 \end{cases} \implies K' > 150.08$$

Osservazione Il controllore ottenuto finora

$$G(s) = K' \frac{(s+1)^2}{(s+10)} \quad \text{con } K' > 150.08$$

è irrealizzabile, perchè improprio. Si sfrutta allora il teorema seguente

Teorema Sia dato un sistema a retroazione unitaria con funzione di trasferimento $F'(s) = G(s)P(s)$ sul ramo diretto. Se il sistema ad anello

chiuso è asintoticamente stabile e se si aggiunge a $G(s)$ un termine (“polo lontano”) della forma

$$\frac{1}{1 + \tau s} = \frac{\frac{1}{\tau}}{\left(s + \frac{1}{\tau}\right)}$$

allora esiste un $\bar{\tau} > 0$ sufficientemente piccolo tale che, se $0 < \tau < \bar{\tau}$, il sistema complessivo rimane asintoticamente stabile.

Per la determinazione di $\bar{\tau}$ (che dipende da K'), fisso $K' = 200 > 150.08$ ed applico il criterio di Routh.

Si ha

$$F'(s) = G(s)P(s) = 200 \frac{(s+1)^2}{(s+10)(1+\tau s)} \frac{1}{s(s-3)^2} = 200 \frac{(s+1)^2}{s(s-3)^2(s+10)(1+\tau s)}$$

La funzione di trasferimento del sistema ad anello chiuso è

$$W(s) = \frac{N_W(s)}{D_W(s)} = \frac{N_{F'}(s)}{N_{F'}(s) + D_{F'}(s)} = \frac{200(s+1)^2}{200(s+1)^2 + s(s-3)^2(s+10)(1+\tau s)}$$

I poli della funzione di trasferimento a ciclo chiuso sono le soluzioni dall'equazione

$$\begin{aligned} D_W(s) &= 200(s+1)^2 + s(s-3)^2(s+10)(1+\tau s) = \\ &= \tau s^5 + (4\tau + 1)s^4 + (4 - 51\tau)s^3 + (90\tau + 149)s^2 + 490s + 200 \end{aligned}$$

al variare di $\tau \in \mathbb{R}$.

Condizione necessaria per l'asintotica stabilità a ciclo chiuso è

$$0 < \tau < \frac{4}{51}.$$

Per avere una condizione necessaria e sufficiente, si applica il criterio di Routh:

5	τ	$4 - 51\tau$	490
4	$4\tau + 1$	$90\tau + 149$	200
3	$-294\tau^2 - 184\tau + 4$	$1760\tau + 490$	0
2	$-26460\tau^3 - 67406\tau^2 - 30776\tau + 106$	200	0
1	$-46569600\tau^4 - 131599960\tau^3 - 87135900\tau^2 - 14856880\tau + 51140$	0	
0	200		

Si ha stabilità asintotica a ciclo chiuso se e solo se

$$\left\{ \begin{array}{l} \tau > 0 \\ -294\tau^2 - 184\tau + 4 > 0 \\ -26\,460\tau^3 - 67\,406\tau^2 - 30\,776\tau + 106 > 0 \\ -46\,569\,600\tau^4 - 131\,599\,960\tau^3 - 87\,135\,900\tau^2 - 14\,856\,880\tau + 51\,140 > 0 \end{array} \right.$$

Suggerimento La soluzione del sistema di disequazioni derivante dalla tabella di Routh non è immediata. Allora si può procedere “per tentativi”, scegliendo τ sempre più piccolo, e verificare se gli elementi della prima colonna della tabella di Routh sono tutti dello stesso segno. Una possibilità è scegliere, al passo k del procedimento, $\tau = 10^{-k}$. Il teorema enunciato in precedenza assicura che il procedimento ha sempre successo dopo un numero finito di passi.

Si può verificare che si ha stabilità asintotica ad anello chiuso con $\tau = 2 * 10^{-3} = 0.002 = \frac{1}{500} \implies \frac{1}{\tau} = 500$.

Si è giunti così alla forma definitiva del controllore stabilizzante

$$G(s) = 10^5 \frac{(s+1)^2}{(s+10)(s+500)}$$

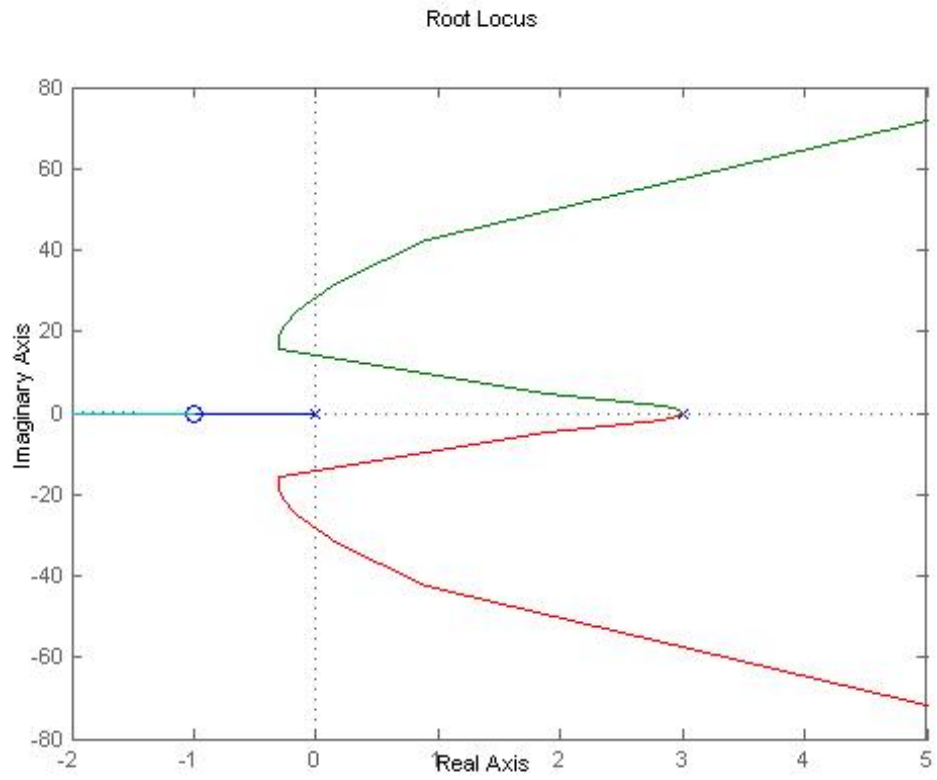
Il processo sul ramo diretto ha funzione di trasferimento pari a

$$F'(s) = G(s)P(s) = 10^5 \frac{(s+1)^2}{s(s+10)(s+500)(s-3)^2}$$

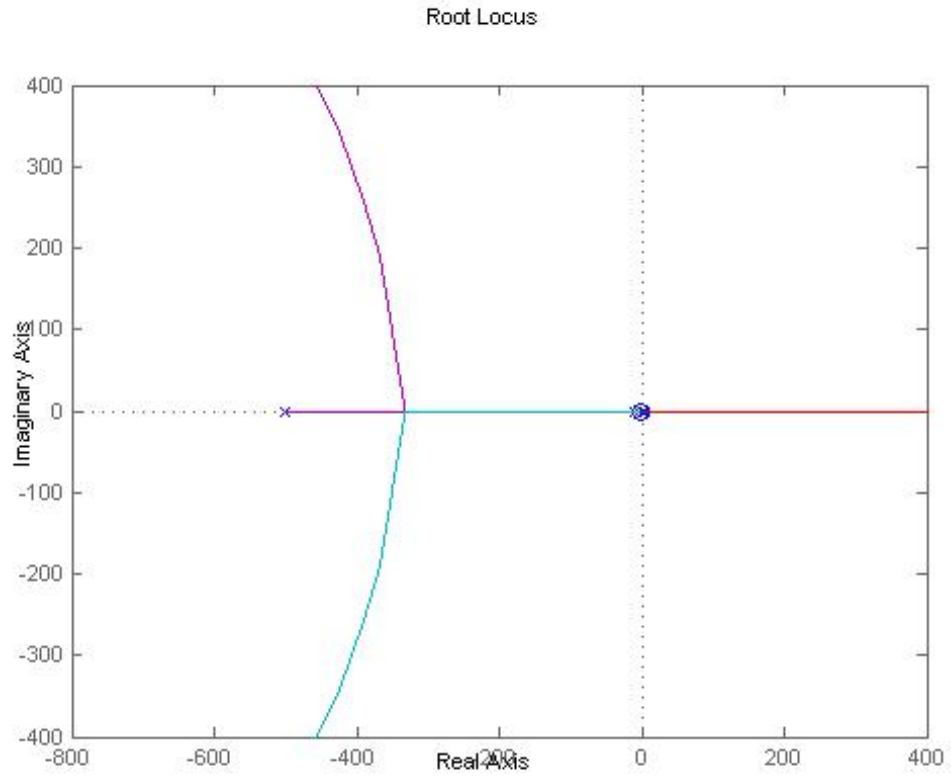
Il nuovo centro degli asintoti è

$$s'_0 = \frac{0 - 10 - 500 + 3 + 3 + 1 + 1}{3} = -\frac{502}{3} \simeq -167.33$$

Il nuovo luogo delle radici, aggiungendo un ulteriore fattore $\frac{K'}{10^5}$ sul ramo diretto, si presenterebbe così



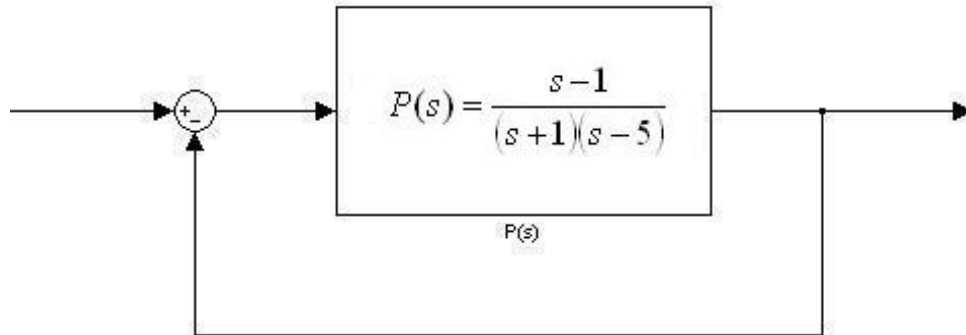
Luogo positivo dopo la compensazione



Luogo negativo dopo la compensazione

Sintesi mediante luogo delle radici - Esercizio 1

Stabilizzare asintoticamente il seguente sistema a ciclo chiuso, mediante l'utilizzo del luogo delle radici



La funzione di trasferimento del sistema (instabile) sul ramo diretto è

$$P(s) = \frac{N_P(s)}{D_P(s)} = \frac{s-1}{(s+1)(s-5)}$$

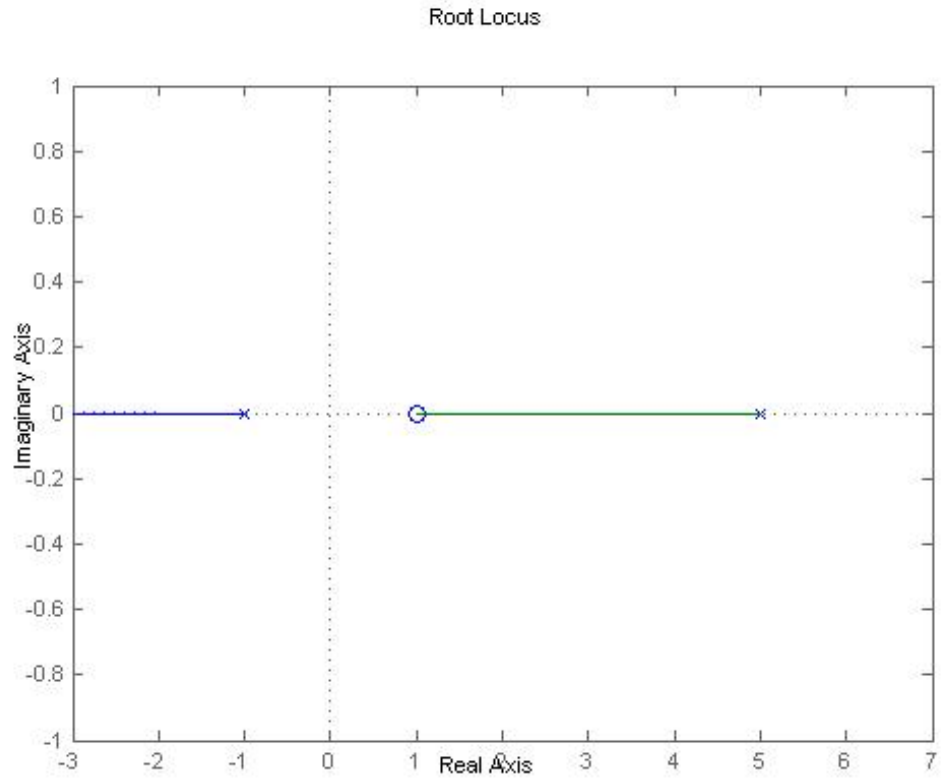
Osservazioni preliminari

$$n = 2, m = 1 \Rightarrow n - m = 1$$

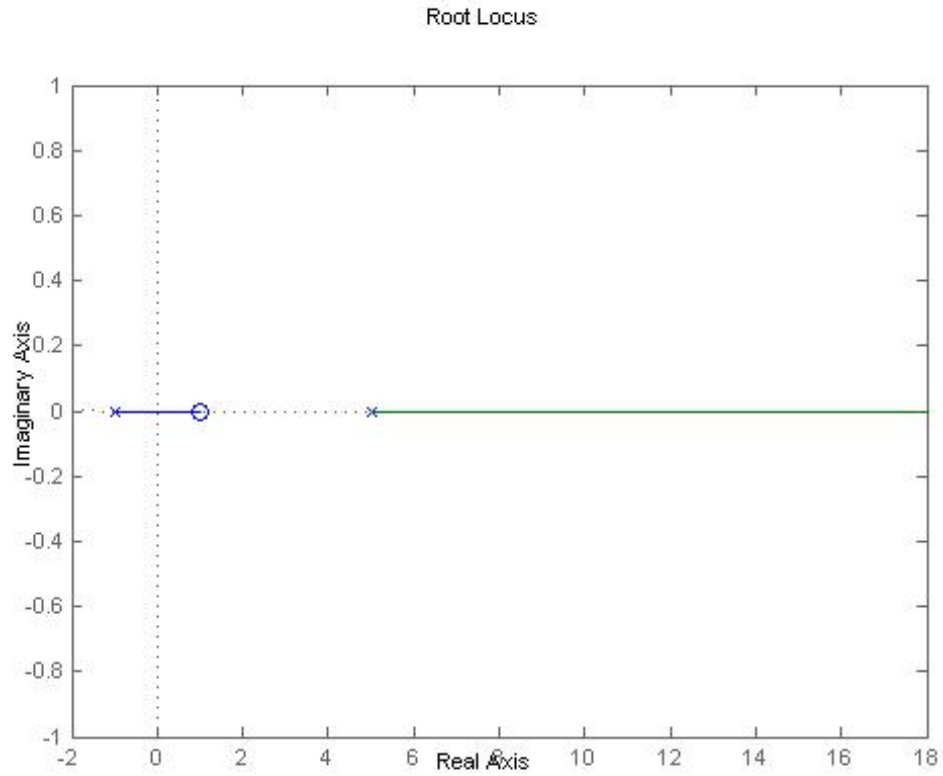
$$z_1 = 1 \Rightarrow \text{il sistema non è a fase minima}$$

$$p_1 = -1, p_2 = 5$$

Il luogo delle radici, ottenuto aggiungendo un guadagno $G(s) = K'$ sul ramo diretto, è



Luogo positivo



Luogo negativo

La funzione di trasferimento del sistema ad anello chiuso (retroazione unitaria) è

$$W(s) = \frac{N_W(s)}{D_W(s)} = \frac{N_{F'}(s)}{N_{F'}(s) + D_{F'}(s)} = \frac{K'(s-1)}{K'(s-1) + (s+1)(s-5)}$$

con $F'(s) = G(s)P(s)$.

Il luogo delle radici è descritto dall'equazione

$$D_W(s) = K'(s-1) + (s+1)(s-5) = s^2 + (K'-4)s - K' - 5$$

al variare di $K' \in \mathbb{R}$.

Condizione necessaria e sufficiente per l'asintotica stabilità a ciclo chiuso è (regola di Cartesio)

$$K' - 4 > 0 \text{ e } K' + 5 < 0 \implies \text{il sistema è instabile } \forall K'$$

Bisognerà ricorrere ad un controllore più complicato per stabilizzare il sistema, ma non è immediato capire come procedere, in quanto siamo in un caso di sistema a fase non minima.

Stabilizzazione In casi come questo, in cui la funzione di trasferimento sul ramo diretto ha solo uno zero ed un polo con parte reale positiva, con il polo posto a destra dello zero, si può porre un altro polo positivo a destra di quello già esistente. In questo modo, “si creerà” un punto singolare tra questi due poli, ed il luogo può assumere una configurazione tale da stabilizzare il sistema a ciclo chiuso per K' interno ad un opportuno intervallo.

Ad esempio poniamo

$$G(s) = K' \frac{s + 1}{s - 6}$$

in cui si è aggiunto anche uno zero negativo che cancella il polo stabile del sistema originale.

La funzione di trasferimento sul ramo diretto diventa

$$F'(s) = G(s)P(s) = K' \frac{s + 1}{s - 6} \frac{s - 1}{(s + 1)(s - 5)} = K' \frac{s - 1}{(s - 5)(s - 6)}$$

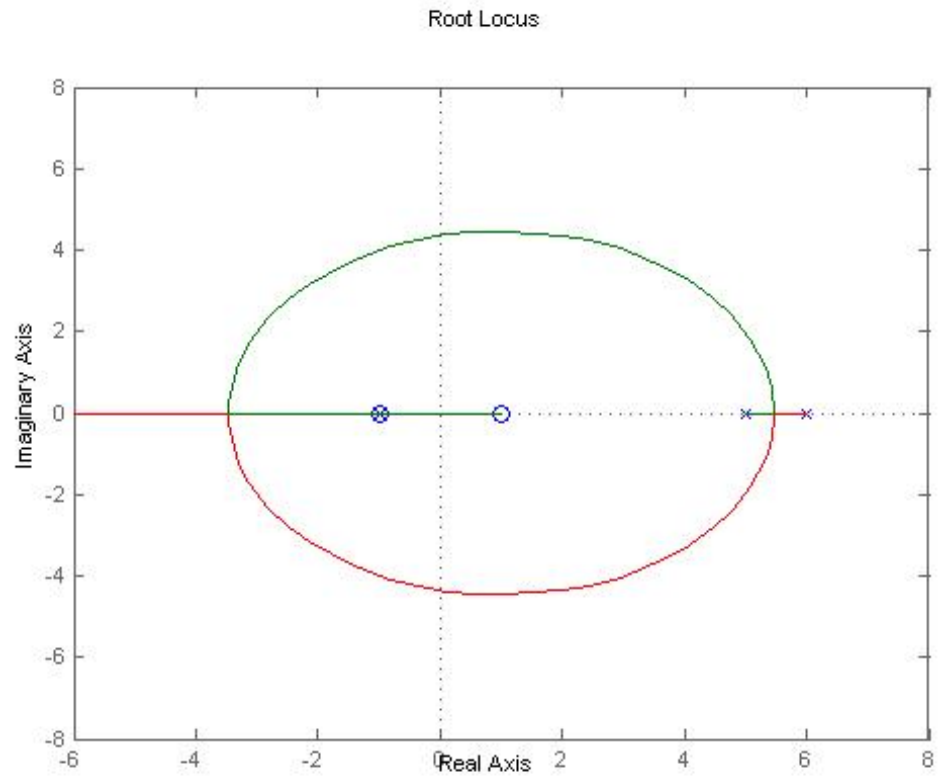
La funzione di trasferimento del sistema ad anello chiuso è

$$W(s) = \frac{N_W(s)}{D_W(s)} = \frac{N_{F'}(s)}{N_{F'}(s) + D_{F'}(s)} = \frac{K'(s - 1)}{K'(s - 1) + (s - 5)(s - 6)}$$

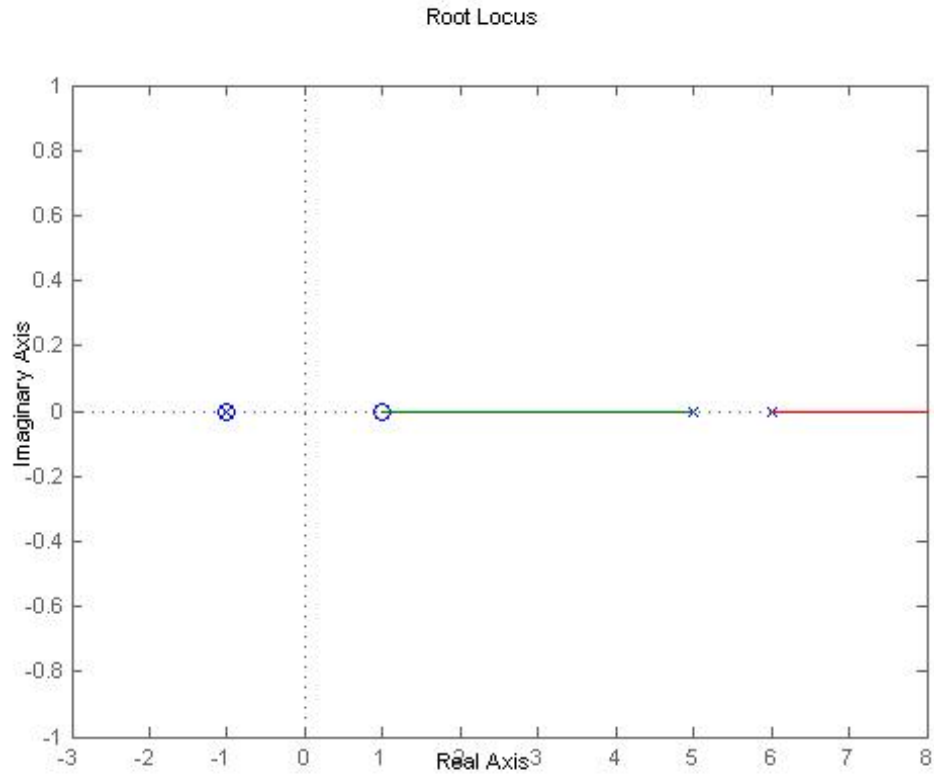
Il luogo delle radici è descritto dall'equazione

$$D_W(s) = K'(s - 1) + (s - 5)(s - 6) = s^2 + (K' - 11)s + 30 - K'$$

al variare di $K' \in \mathbb{R}$. Esso si presenta così



Luogo positivo dopo la compensazione



Luogo negativo dopo la compensazione

Condizione necessaria e sufficiente per l'asintotica stabilità a ciclo chiuso (regola di Cartesio) è

$$11 < K' < 30.$$

Ad esempio si può porre $K' = 20$.

Punti singolari

$$\begin{cases} s^2 + (K' - 11)s + 30 - K' = 0 \\ 2s + K' - 11 = 0 \end{cases}$$

I punti singolari sono

$$s_1 = 1 - 2\sqrt{5} = -3.4721 \quad \text{con } K'_1 = 4\sqrt{5} + 9 = 17.944$$

$$s_2 = 1 + 2\sqrt{5} = 5.4721 \quad \text{con } K'_2 = -4\sqrt{5} + 9 = 0.0557$$

Annullando il termine di ordine 1 del polinomio $D_W(s)$ (basta porre $K' = 11$), si ottengono gli attraversamenti dell'asse immaginario, risolvendo l'equazione

$$s^2 + 19 = 0$$

Gli attraversamenti si hanno per

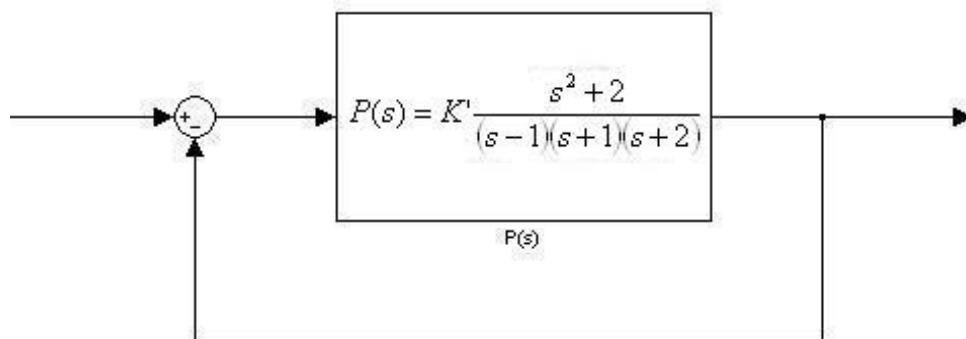
$$s = \pm j\sqrt{19} = \pm j 4.36 \quad \text{per } K' = 11$$

Si è risolto l'esercizio mediante un controllore stabilizzante così fatto

$$G(s) = 20 \frac{s+1}{s-6}$$

Sintesi mediante luogo delle radici - Esercizio 2

Stabilizzare asintoticamente il seguente sistema a ciclo chiuso, mediante l'utilizzo del luogo delle radici



La funzione di trasferimento del sistema (instabile) sul ramo diretto è

$$P(s) = \frac{N_P(s)}{D_P(s)} = K' \frac{s^2 + 2}{(s-1)(s+1)(s+2)}$$

Osservazioni preliminari

$$\begin{aligned}n &= 3, m = 2 \Rightarrow n - m = 1 \\z_1 &= -\sqrt{2}j, z_2 = \sqrt{2}j \implies \text{il sistema ha gli zeri sull'asse immaginario} \\p_1 &= 1, p_2 = -1, p_3 = -2\end{aligned}$$

La funzione di trasferimento del sistema ad anello chiuso (retroazione unitaria) è

$$W(s) = \frac{N_W(s)}{D_W(s)} = \frac{N_{F'}(s)}{N_{F'}(s) + D_{F'}(s)} = \frac{K'(s^2 + 2)}{K'(s^2 + 2) + (s - 1)(s + 1)(s + 2)}$$

con $F'(s) = G(s)P(s)$.

Il luogo delle radici è descritto dall'equazione

$$D_W(s) = K'(s^2 + 2) + (s - 1)(s + 1)(s + 2) = s^3 + (K' + 2)s^2 - s + 2K' - 2$$

al variare di $K' \in \mathbb{R}$.

Osservazione C'è almeno una variazione di segno e quindi almeno una radice positiva. Quindi il sistema a ciclo chiuso è instabile per ogni K' . Bisognerà ricorrere ad un controllore più complicato per stabilizzare il sistema, ma non è immediato capire come procedere, in quanto siamo in un caso di sistema a fase non minima.

Punti singolari

$$\begin{cases} s^3 + (K' + 2)s^2 - s + 2K' - 2 = 0 \\ 3s^2 + 2(K' + 2)s - 1 = 0 \end{cases}$$

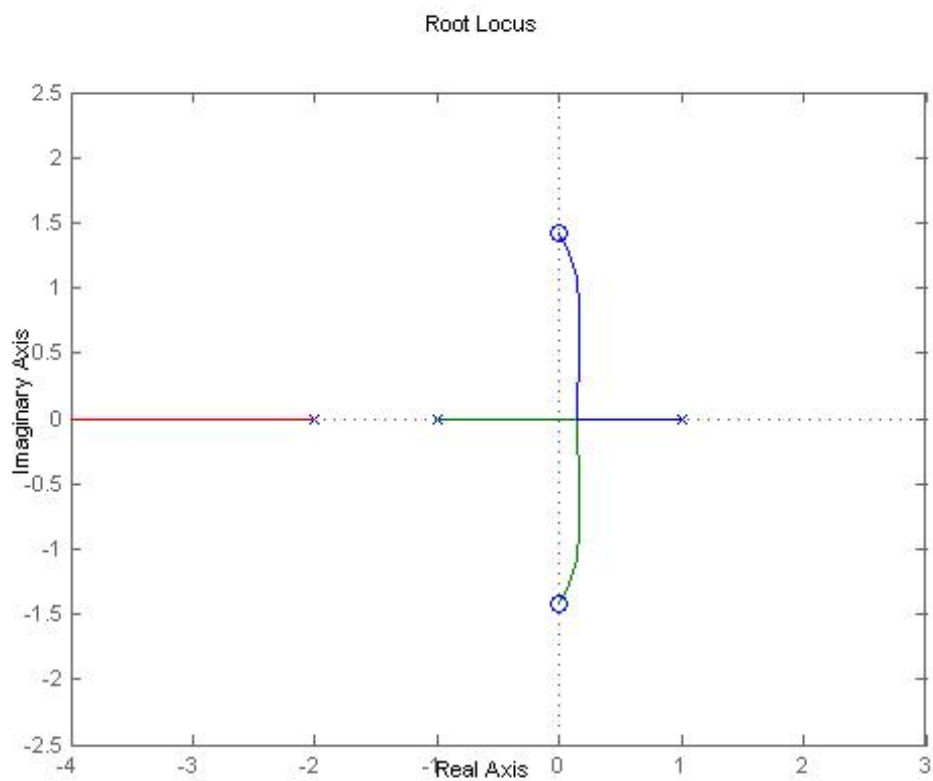
Il sistema ha 4 soluzioni, ma 2 non sono valide perchè corrispondenti a valori non reali di K'

$$\begin{aligned}s &= 0.65 + j2.92 & \text{con } K' &= -2.95 - j4.54 \\s &= 0.65 - j2.92 & \text{con } K' &= -2.95 + j4.54 \\s &= 0.15 & \text{con } K' &= 1.04 \\s &= -1.46 & \text{con } K' &= -0.15\end{aligned}$$

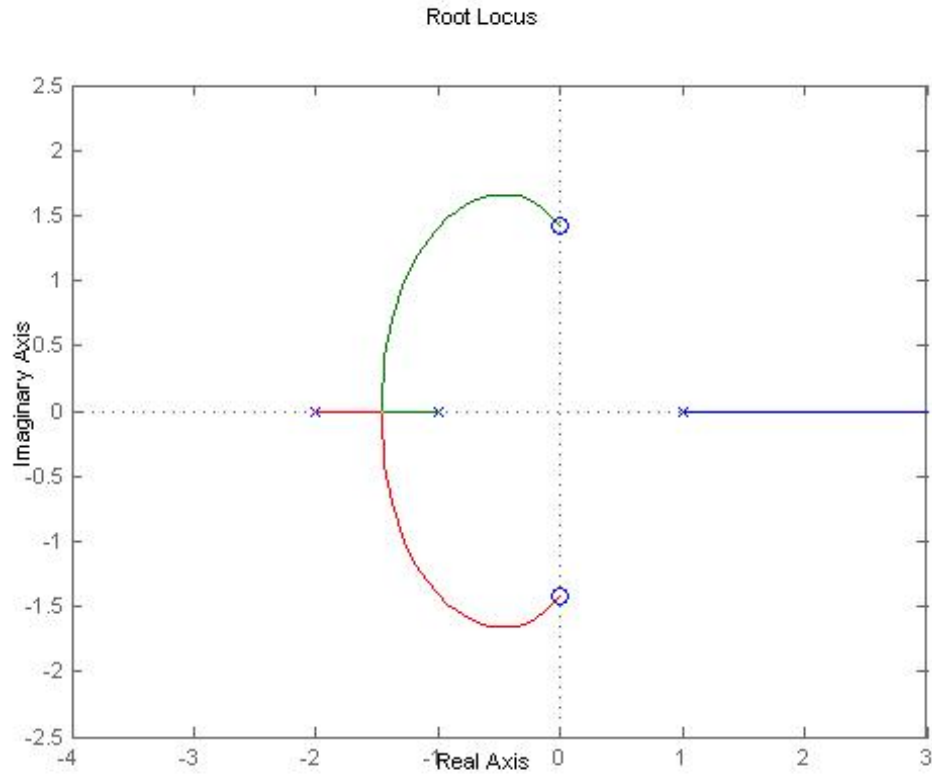
I 2 punti singolari sono quindi

$$\begin{aligned} s_1 &= 0.15 && \text{con } K'_1 = 1.04 \\ s_2 &= -1.46 && \text{con } K'_2 = -0.15 \end{aligned}$$

Il luogo delle radici si presenta nel modo seguente (si noti la presenza dei 2 punti singolari appena calcolati)



Luogo positivo



Luogo negativo

Stabilizzazione A partire dal grafico si può fare una considerazione intuitiva: se si riuscisse a spostare in qualche modo verso sinistra il punto singolare posto in $s = 0.15$, si potrebbe avere una parte di luogo positivo interamente a sinistra dell'asse immaginario, e quindi un intervallo di valori di K' che stabilizzi il sistema.

Si potrebbe introdurre uno zero negativo tra i 2 poli posti in -1 ed in 1 (ad esempio in -0.5) ed un polo negativo a sinistra di -2 (ad esempio in -3). In questo modo, per motivi di consistenza, sparisce il punto singolare tra -1 ed 1, continua ad esserci un punto singolare tra -2 e -1 ed infine se ne crea uno a sinistra di -2. Verifichiamo formalmente queste considerazioni intuitive.

Si pone

$$G(s) = \frac{s + 0.5}{s + 3}$$

La funzione di trasferimento sul ramo diretto diventa

$$F'(s) = G(s)P(s) = K' \frac{s+0.5}{s+3} \frac{s^2+2}{(s-1)(s+1)(s+2)} = K' \frac{(s+0.5)(s^2+2)}{(s+3)(s-1)(s+1)(s+2)}$$

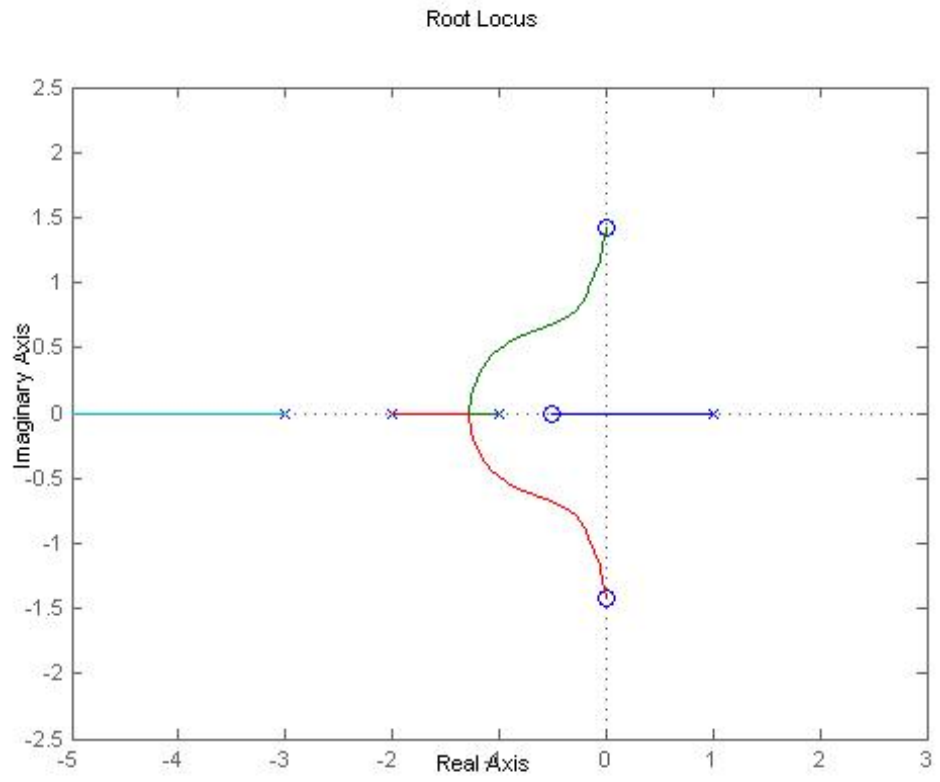
La funzione di trasferimento del sistema ad anello chiuso è

$$W(s) = \frac{N_W(s)}{D_W(s)} = \frac{N_{F'}(s)}{N_{F'}(s) + D_{F'}(s)} = \frac{K'(s+0.5)(s^2+2)}{K'(s+0.5)(s^2+2) + (s+3)(s-1)(s+1)(s+2)}$$

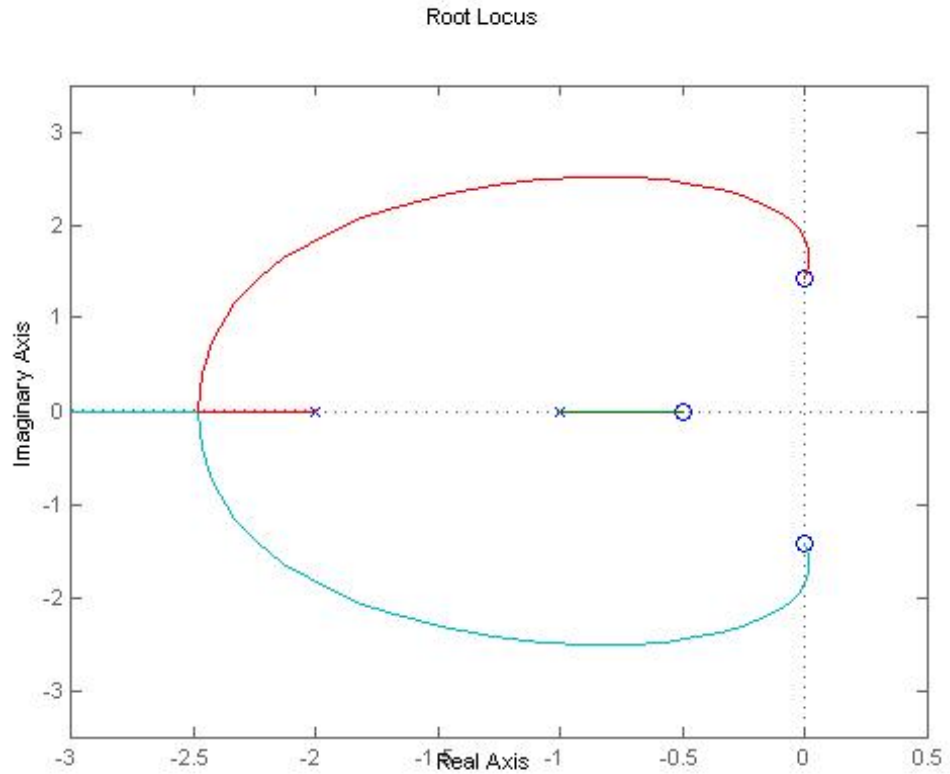
Il luogo delle radici è descritto dall'equazione

$$\begin{aligned} D_W(s) &= K'(s+0.5)(s^2+2) + (s+3)(s-1)(s+1)(s+2) = \\ &= s^4 + (K'+5)s^3 + \left(\frac{K'}{2} + 5\right)s^2 + (2K'-5)s + K' - 6 \end{aligned}$$

al variare di $K' \in \mathbb{R}$. Esso si presenta così



Luogo positivo dopo la compensazione



Luogo negativo dopo la compensazione

Condizione necessaria per l'asintotica stabilità a ciclo chiuso è

$$K' > 6.$$

Per avere una condizione necessaria e sufficiente, si applica il criterio di Routh:

$$\begin{array}{l|lll} 4 & 1 & \frac{K'}{2} + 5 & K' - 6 \\ 3 & K' + 5 & 2K' - 5 & 0 \\ 2 & \frac{(K')^2}{2} + \frac{11}{2}K' + 30 & (K')^2 - K' - 30 & 0 \\ 1 & (K')^2 + 15K' & 0 & \\ 0 & (K')^2 - K' - 30 & 0 & \end{array}$$

Si ha stabilità asintotica a ciclo chiuso se e solo se

$$K' > 6.$$

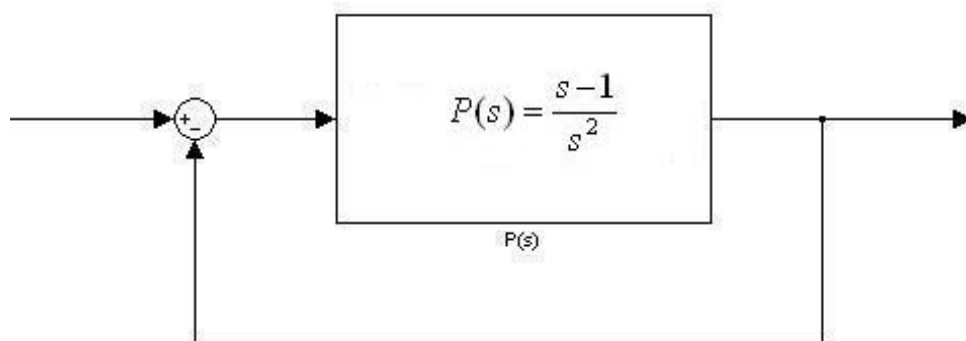
Ad esempio si può scegliere $K' = 10$.

Si è risolto l'esercizio mediante un controllore stabilizzante così fatto

$$G(s) = \frac{s + 0.5}{s + 3} \text{ e scegliendo } K' > 6.$$

Sintesi mediante luogo delle radici - Esercizio 3

Stabilizzare asintoticamente il seguente sistema a ciclo chiuso, mediante l'utilizzo del luogo delle radici



La funzione di trasferimento del sistema (instabile) sul ramo diretto è

$$P(s) = \frac{N_P(s)}{D_P(s)} = \frac{s - 1}{s^2}$$

Osservazioni preliminari

$$n = 2, m = 1 \Rightarrow n - m = 1$$

$$z_1 = 1 \Rightarrow \text{il sistema non è a fase minima}$$

$$p_1 = 0, p_2 = 0$$

La funzione di trasferimento del sistema ad anello chiuso (retroazione unitaria), aggiungendo un guadagno $G(s) = K'$ sul ramo diretto, è

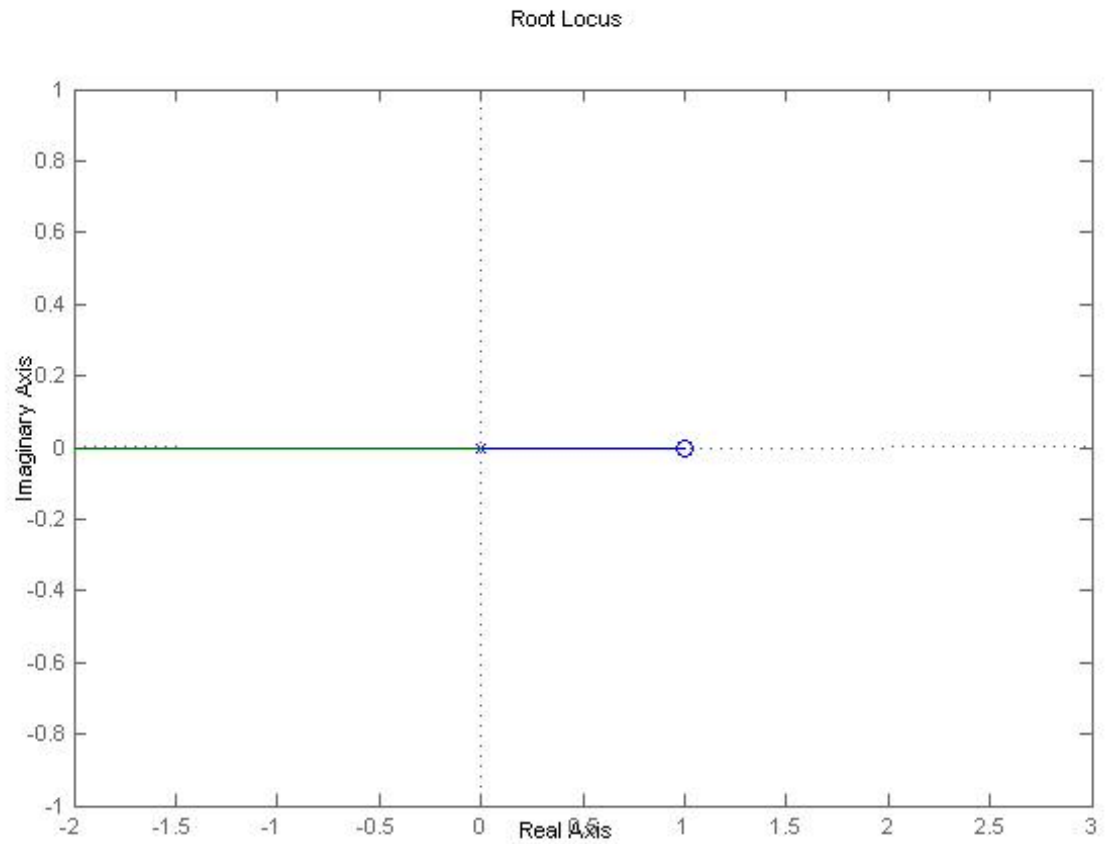
$$W(s) = \frac{N_W(s)}{D_W(s)} = \frac{N_{F'}(s)}{N_{F'}(s) + D_{F'}(s)} = \frac{K'(s - 1)}{K'(s - 1) + s^2}$$

con $F'(s) = G(s)P(s)$.

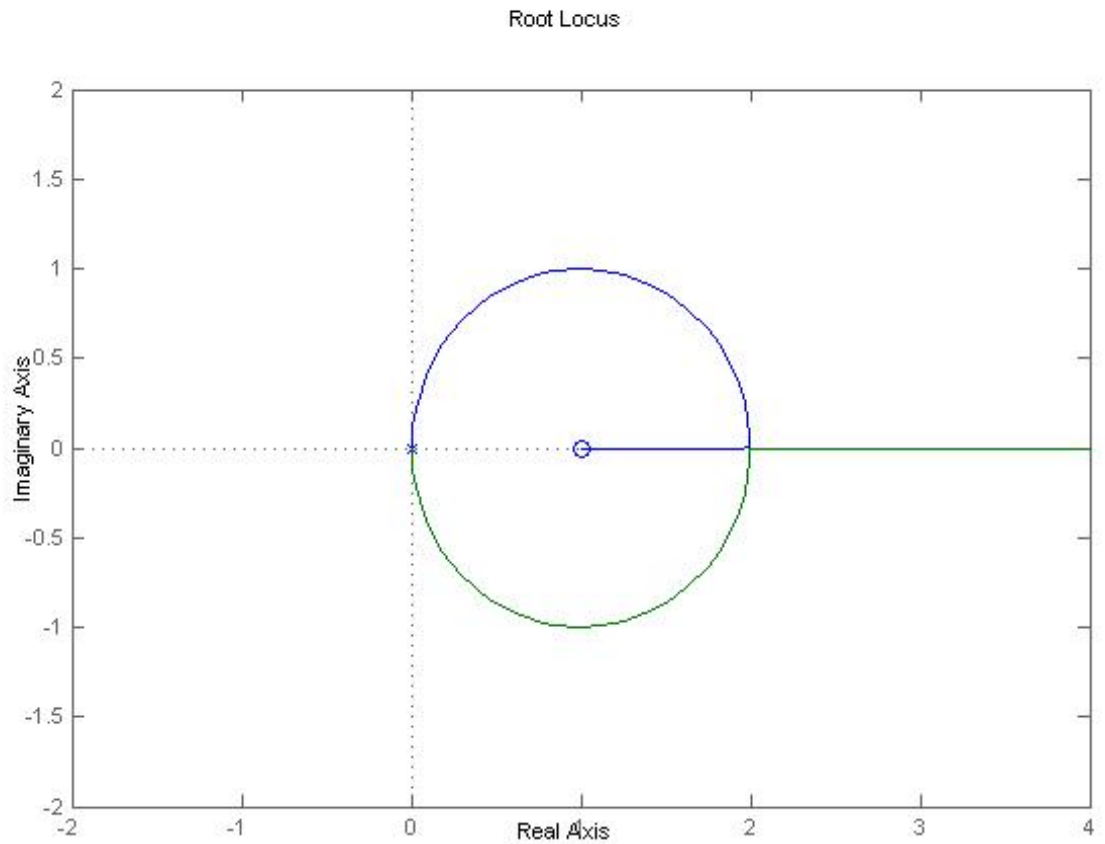
Il luogo delle radici è descritto dall'equazione

$$D_W(s) = K'(s - 1) + s^2 = s^2 + K's - K'$$

al variare di $K' \in \mathbb{R}$.



Luogo positivo



Luogo negativo

Stabilizzazione Per $K' \neq 0$ ci sono sempre 2 variazioni di segno e quindi 2 radici positive. Quindi il sistema a ciclo chiuso è instabile per ogni $K' \neq 0$. Il caso $K' = 0$ non ha senso (si tornerebbe al sistema di partenza). Bisognerà ricorrere ad un controllore più complicato per stabilizzare il sistema, ma non è immediato capire come procedere.

Un problema di questo genere si può risolvere ricorrendo ad un procedimento che non si basa sul luogo delle radici, ma su considerazioni di tipo analitico.

Teorema *Dato un processo di ordine n , esiste sempre un controllore proprio di ordine $n-1$ che stabilizza asintoticamente il sistema.*

Il suddetto teorema è uno strumento molto potente che serve a risolvere un problema più forte di quello della stabilizzazione: consente infatti di imporre la coincidenza dei poli del sistema a ciclo chiuso con valori prefissati (assegnazione dei poli).

Nel caso in esame, poichè $n = 2$, basterà ricorrere ad un controllore proprio di ordine 1

$$G(s) = \frac{as + b}{s + c}$$

La funzione di trasferimento sul ramo diretto è

$$F'(s) = G(s)P(s) = \frac{as + b}{s + c} \frac{s - 1}{s^2} = \frac{(s - 1)(as + b)}{s^2(s + c)}$$

La funzione di trasferimento del sistema ad anello chiuso è

$$W(s) = \frac{N_W(s)}{D_W(s)} = \frac{N_{F'}(s)}{N_{F'}(s) + D_{F'}(s)} = \frac{(s - 1)(as + b)}{(s - 1)(as + b) + s^2(s + c)}$$

I poli del sistema ad anello chiuso sono soluzioni di $D_W(s) = 0$. Posso imporre la coincidenza di essi con valori prefissati. Ad esempio si possono porre 3 poli coincidenti in -1

$$(s - 1)(as + b) + s^2(s + c) = (s + 1)^3$$

e quindi

$$s^3 + (a + c)s^2 + (b - a)s - b = s^3 + 3s^2 + 3s + 1$$

Si tratta, in definitiva, di risolvere il sistema di equazioni

$$\begin{cases} (a + c) = 3 \\ (b - a) = 3 \\ b = -1 \end{cases} \implies \begin{cases} a = -4 \\ b = -1 \\ c = 7 \end{cases}$$

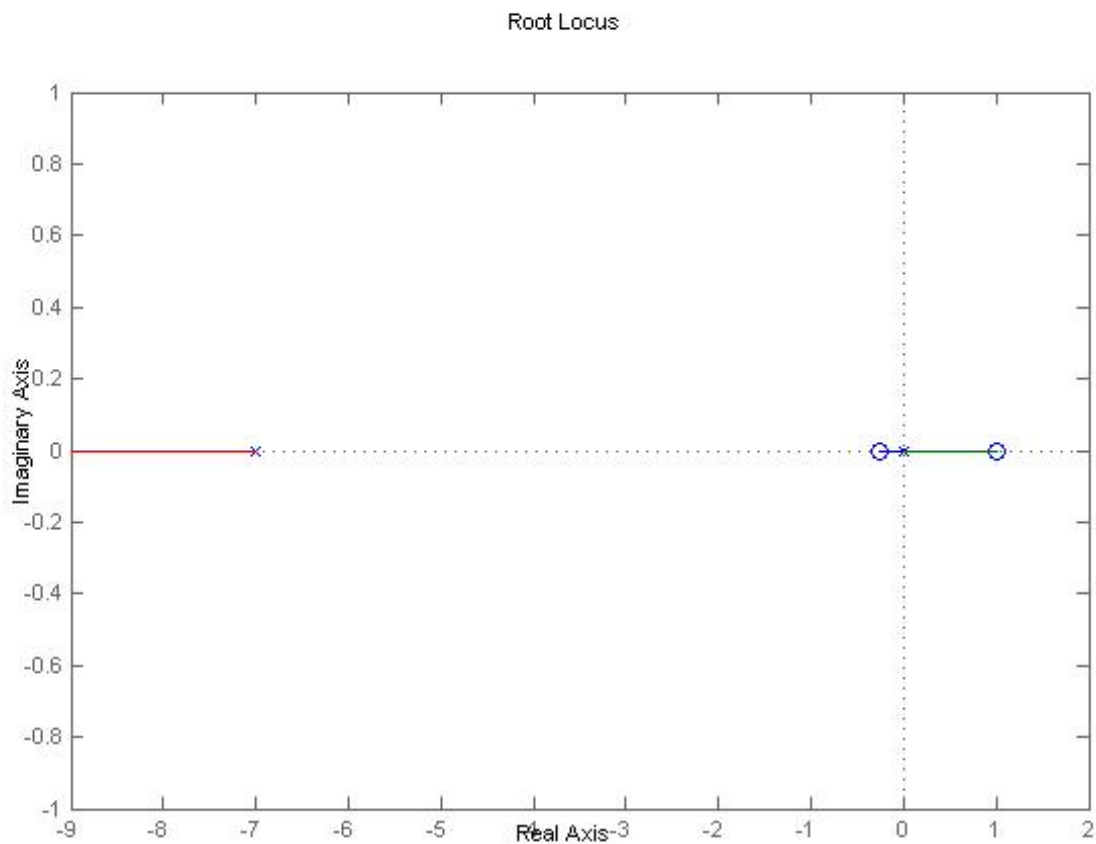
Si è quindi risolto l'esercizio mediante un controllore stabilizzante così fatto

$$G(s) = \frac{-4s - 1}{s + 7}$$

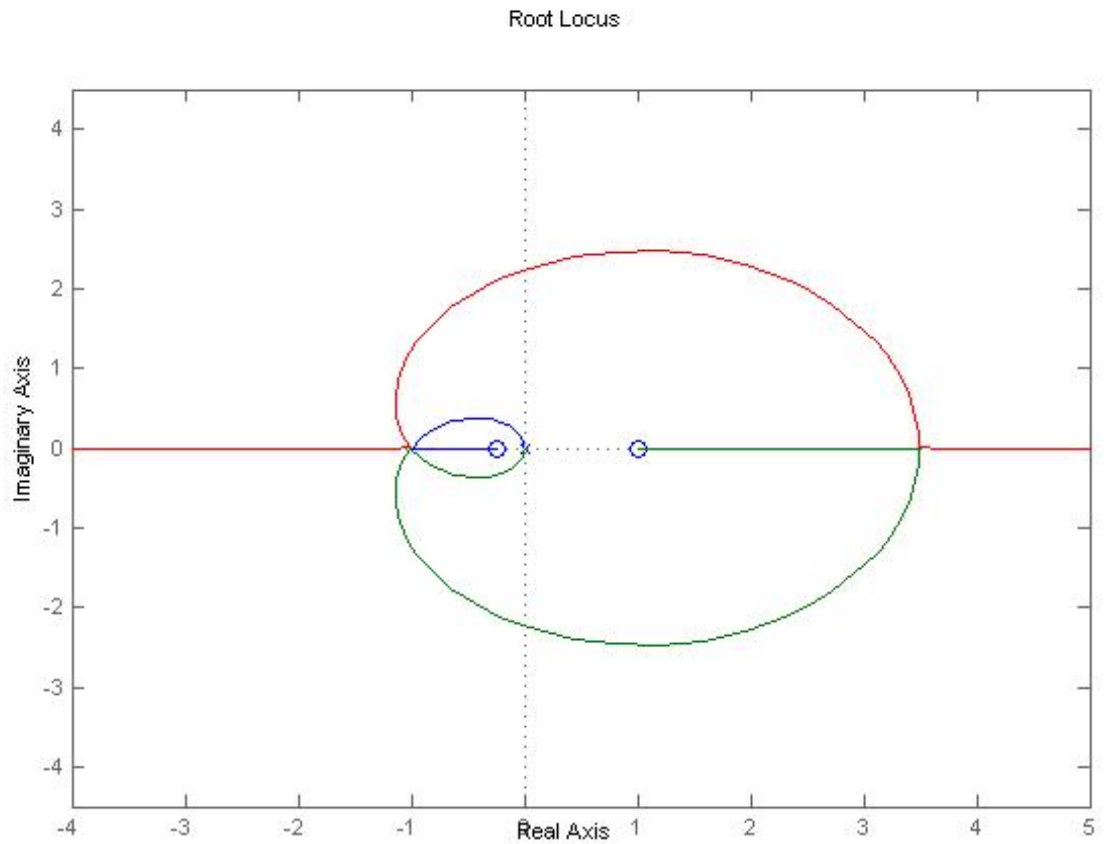
La nuova funzione di trasferimento sul ramo diretto è

$$F'(s) = G(s)P(s) = \frac{-4s - 1}{s + 7} \frac{s - 1}{s^2} = -4 \frac{(s - 1) \left(s + \frac{1}{4}\right)}{s^2 (s + 7)}$$

Il luogo delle radici (aggiungendo un fattore $-\frac{K'}{4}$ sul ramo diretto) si presenta nel modo seguente



Luogo positivo dopo la compensazione

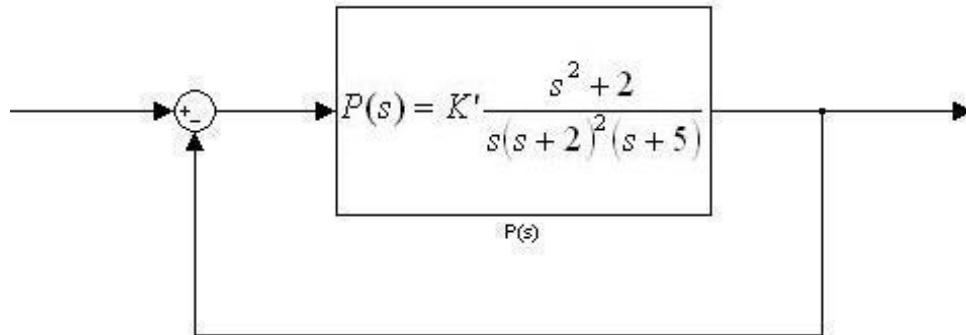


Luogo negativo dopo la compensazione

Punti singolari Non c'è bisogno di calcolarli esplicitamente. Si nota infatti il punto triplo in $s = -1$ per $K' = -4$ (soluzione del problema in esame), un punto doppio in $s = 0$ per $K' = 0$ (poli del sistema originario) ed un altro punto singolare nel ramo di luogo negativo a destra dello zero positivo.

Sintesi mediante luogo delle radici - Esercizio 4

Stabilizzare asintoticamente il seguente sistema a ciclo chiuso, mediante l'utilizzo del luogo delle radici



La funzione di trasferimento del sistema (semplicemente stabile) sul ramo diretto è

$$P(s) = \frac{N_P(s)}{D_P(s)} = K' \frac{s^2 + 2}{s (s + 2)^2 (s + 5)}$$

Osservazioni preliminari

$$n = 4, m = 2 \Rightarrow n - m = 2$$

$$z_1 = -j\sqrt{2}, z_2 = j\sqrt{2} \Rightarrow \text{il sistema ha gli zeri sull'asse immaginario}$$

$$p_1 = 0, p_2 = -2, p_3 = -2, p_4 = -5$$

Il centro degli asintoti è

$$s_o = \frac{\sum_{i=1}^n p_i - \sum_{i=1}^m z_i}{(n - m)} = \frac{0 - 2 - 2 - 5 - j\sqrt{2} + j\sqrt{2}}{2} = -\frac{9}{2}$$

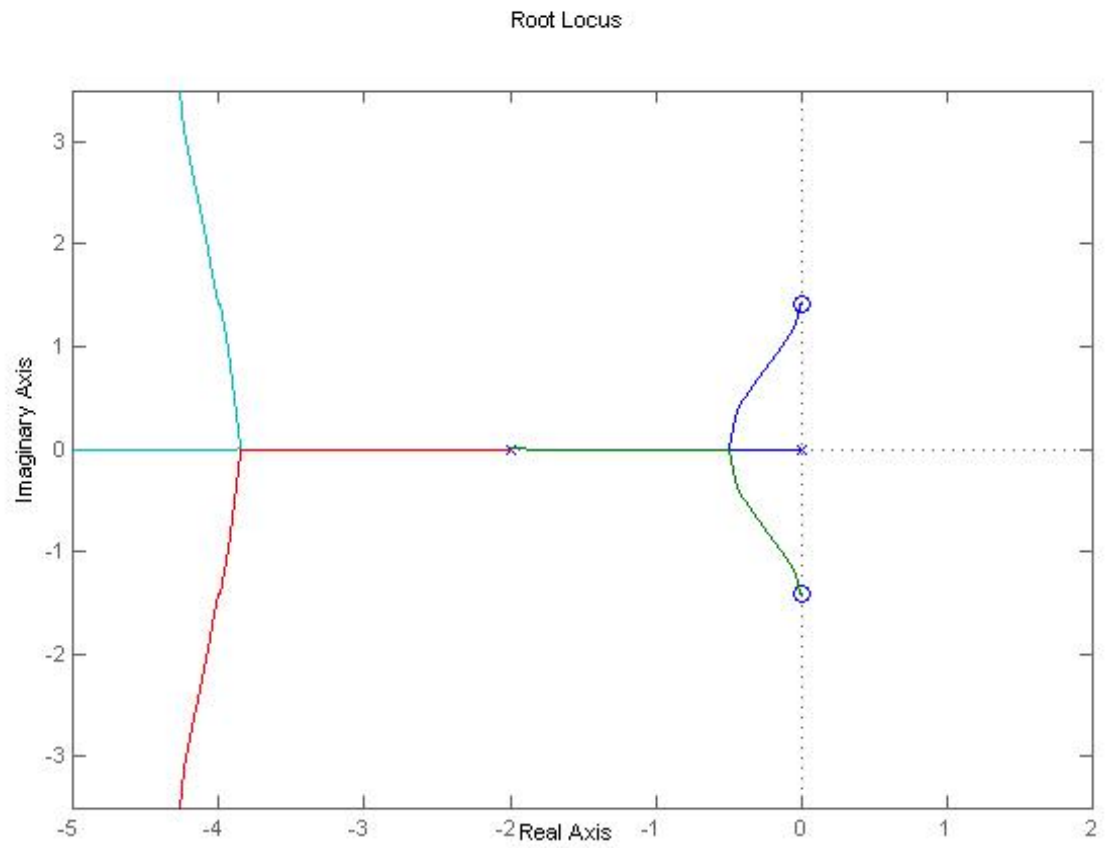
La funzione di trasferimento del sistema ad anello chiuso (retroazione unitaria) è

$$W(s) = \frac{N_W(s)}{D_W(s)} = \frac{N_{P'}(s)}{N_P(s) + D_P(s)} = \frac{K' (s^2 + 2)}{K' (s^2 + 2) + s (s + 2)^2 (s + 5)}$$

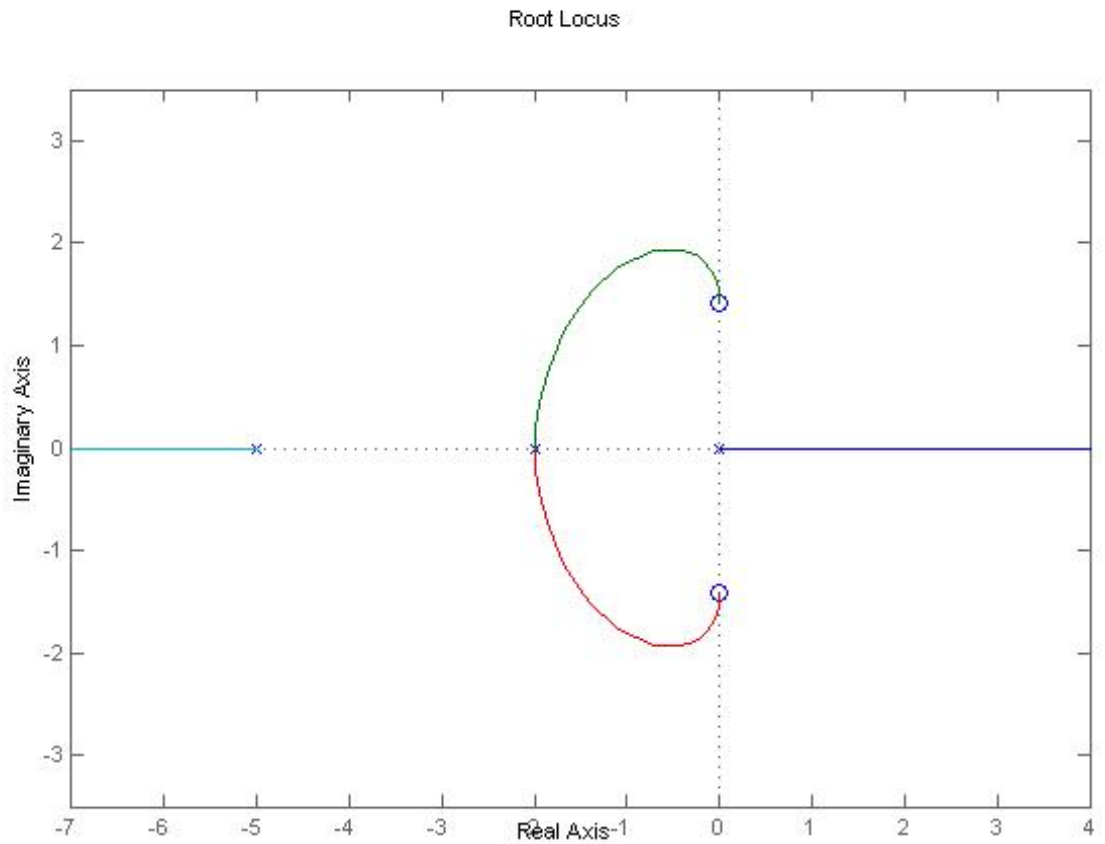
Il luogo delle radici è descritto dall'equazione

$$D_W(s) = K' (s^2 + 2) + s (s + 2)^2 (s + 5) = s^4 + 9s^3 + (K' + 24) s^2 + 20s + 2K'$$

al variare di $K' \in \mathbb{R}$.
Il grafico si presenta nel modo seguente



Luogo positivo



Luogo negativo

Stabilizzazione Condizione necessaria per l'asintotica stabilità a ciclo chiuso è

$$K' > 0.$$

Per avere una condizione necessaria e sufficiente, si applica il criterio di Routh:

$$\begin{array}{c|ccc} 4 & 1 & K' + 24 & 2K' \\ 3 & 9 & 20 & 0 \\ 2 & 9K' + 196 & 18K' & \\ 1 & 18K' + 3920 & 0 & \\ 0 & 18K' & & \end{array}$$

Si ha stabilità asintotica a ciclo chiuso se e solo se

$$K' > 0$$

Si può scegliere un qualsiasi K' positivo ed il problema è risolto.

Punti singolari Non c'è bisogno di calcolarli esplicitamente. C'è sicuramente il punto doppio in $s = -2$ per $K' = 0$ (poli del sistema originario), un punto singolare tra -5 e -2 ed uno tra -2 e 0 .

Diagrammi di Nyquist Essendo in un caso di retroazione unitaria, si può anche ricorrere al diagramma di Nyquist per ritrovare le considerazioni effettuate in precedenza. La funzione di trasferimento $P(s)$ va riscritta opportunamente, trascurando il fattore moltiplicativo K'

$$\bar{P}(s) = \frac{s^2 + 2}{s (s + 2)^2 (s + 5)} = \frac{1}{10} \frac{\left(1 + \frac{s^2}{2}\right)}{s \left(1 + \frac{s}{2}\right)^2 \left(1 + \frac{s}{5}\right)}$$

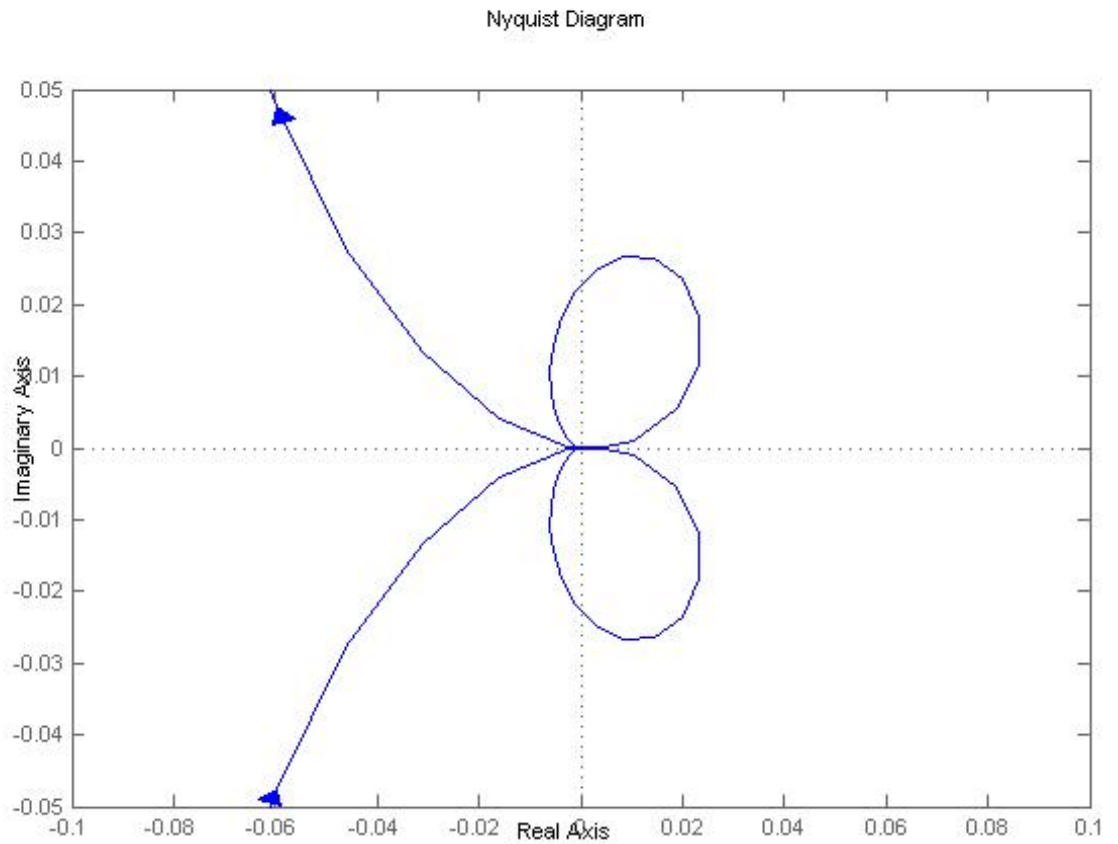


Diagramma di Nyquist per $K' > 0$

Si vede che per qualsiasi valore di guadagno positivo, il diagramma di Nyquist non circonda mai il punto -1 . Quindi avrò, essendo $P_{AP} = 0$ il numero di poli a parte reale positiva del sistema a catena aperta, ed N il numero di giri che il diagramma di Nyquist compie in senso antiorario intorno al punto critico $-1 + j0$:

$$P_{CH} = P_{AP} - N = 0$$

dove si è indicato con P_{CH} il numero di poli a parte reale positiva del sistema retroazionato (criterio di Nyquist). Il sistema è quindi asintoticamente stabile $\forall K' > 0$.

Per valori negativi del guadagno, invece, il diagramma si presenta così

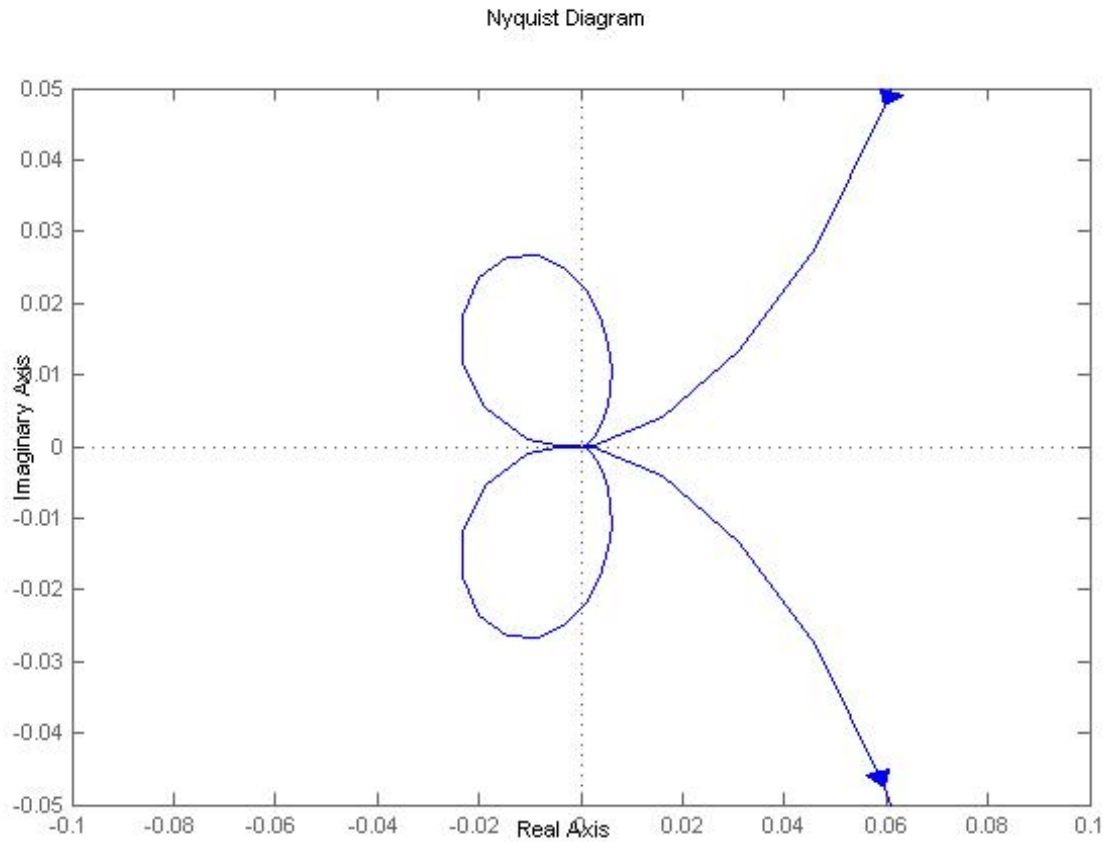


Diagramma di Nyquist per $K' < 0$

Si potranno avere 2 situazioni. Per $K' < 0$ sufficientemente grande in modulo, il diagramma compirà 3 giri in senso orario intorno al punto critico ($N = -3$), per valori più vicini a zero (ma sempre negativi), si avrà 1 giro in senso orario ($N = -1$). Si avrà, rispettivamente (essendo $P_{AP} = 0$)

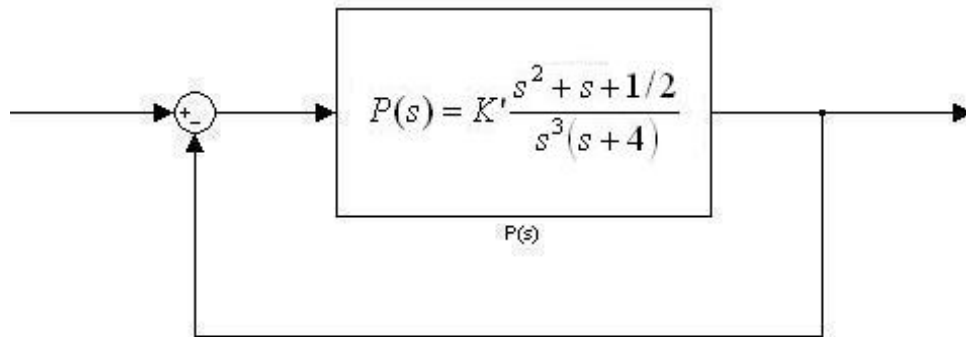
$$\begin{array}{ll}
 P_{CH} = -N = 3 & K' < 0 \text{ "grande" in modulo} \\
 P_{CH} = -N = 1 & K' < 0 \text{ "piccolo" in modulo}
 \end{array}$$

Quindi il sistema a retroazione, per il criterio di Nyquist, sarà instabile per ogni valore di $K' < 0$. Si ritrovano così le considerazioni viste mediante

lo studio del luogo delle radici.

Esercizio proposto (homework) con soluzione

Stabilizzare asintoticamente il seguente sistema a ciclo chiuso, mediante l'utilizzo del luogo delle radici



La funzione di trasferimento del sistema (instabile) sul ramo diretto è

$$P(s) = \frac{N_P(s)}{D_P(s)} = K' \frac{s^2 + s + \frac{1}{2}}{s^3 (s + 4)}$$

Osservazioni preliminari

$$\begin{aligned} n &= 4, m = 2 \Rightarrow n - m = 2 \\ z_1 &= \frac{-1 - j}{2}, z_2 = \frac{-1 + j}{2} \implies \text{ sistema a fase minima} \\ p_1 &= 0, p_2 = 0, p_3 = 0, p_4 = -4 \end{aligned}$$

Il centro degli asintoti è

$$s_o = \frac{\sum_{i=1}^n p_i - \sum_{i=1}^m z_i}{(n - m)} = \frac{0 + 0 + 0 - 4 - \frac{-1-j}{2} - \frac{-1+j}{2}}{2} = -\frac{3}{2}$$

La funzione di trasferimento del sistema ad anello chiuso (retroazione unitaria) è

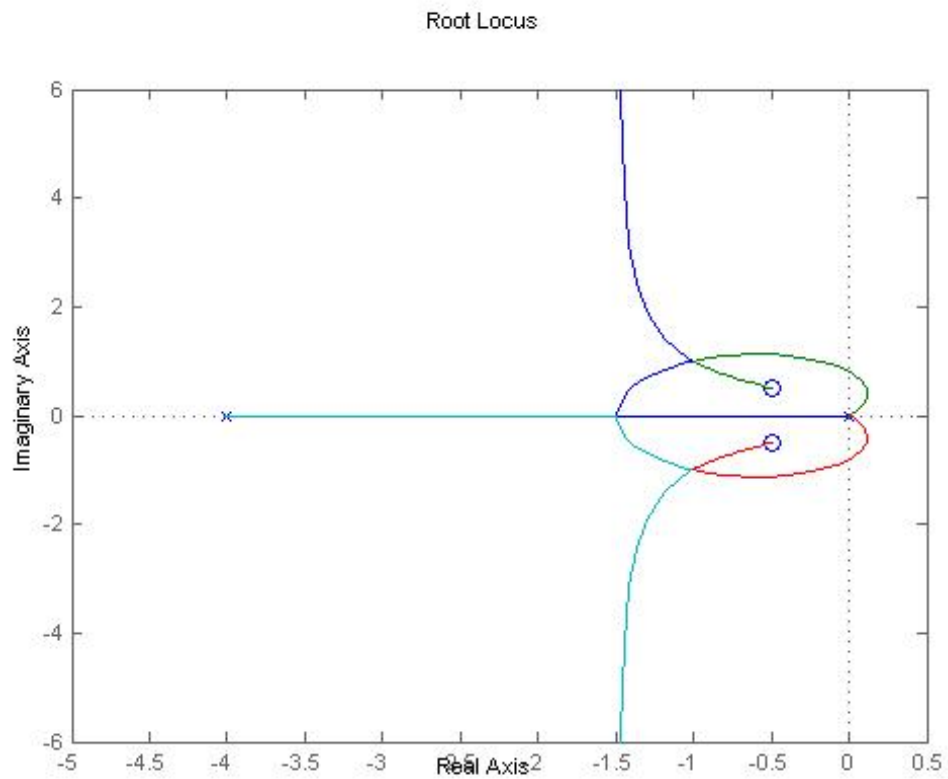
$$W(s) = \frac{N_W(s)}{D_W(s)} = \frac{N_{P'}(s)}{N_P(s) + D_P(s)} = \frac{K' \left(s^2 + s + \frac{1}{2} \right)}{K' \left(s^2 + s + \frac{1}{2} \right) + s^3 (s + 4)}.$$

Il luogo delle radici è descritto dall'equazione

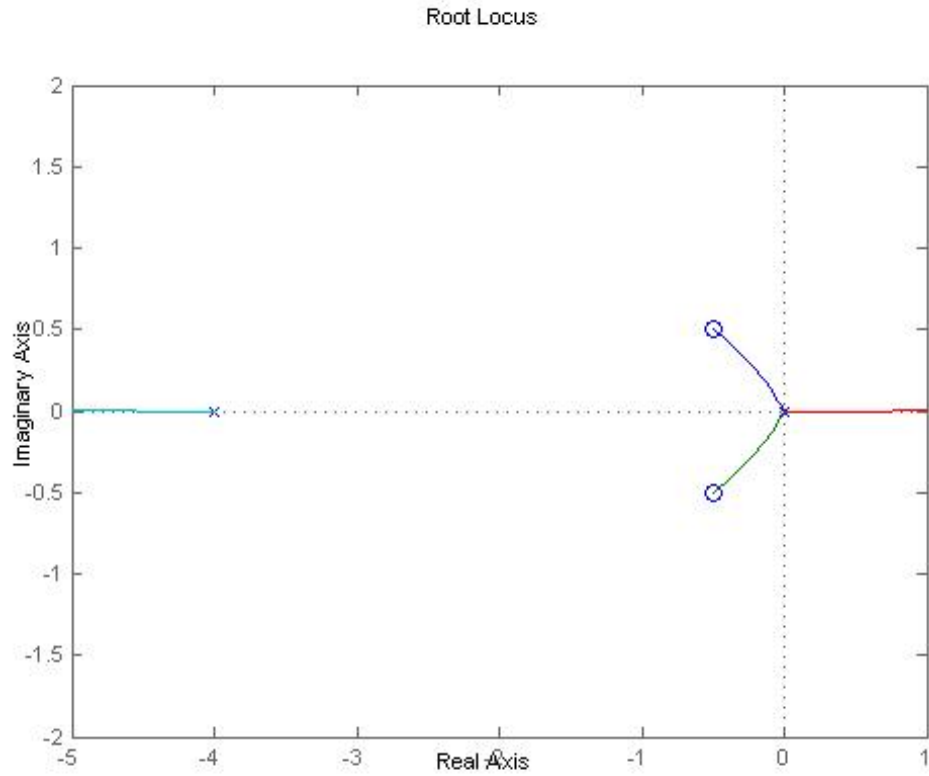
$$D_W(s) = K' \left(s^2 + s + \frac{1}{2} \right) + s^3 (s + 4) = s^4 + 4s^3 + K' s^2 + K' s + \frac{K'}{2}$$

al variare di $K' \in \mathbb{R}$.

Il luogo delle radici si presenta nel modo seguente



Luogo positivo



Luogo negativo

Stabilizzazione Condizione necessaria per l'asintotica stabilità a ciclo chiuso è

$$K' > 0.$$

Per avere una condizione necessaria e sufficiente, si applica il criterio di Routh:

$$\begin{array}{c|cccc} 4 & 1 & K' & \frac{K'}{2} & \\ 3 & 4 & K' & & \\ 2 & 3K' & 2K' & & \\ 1 & 3(K')^2 - 8K' & 0 & & \\ 0 & 2K' & & & \end{array}$$

Si ha stabilità asintotica a ciclo chiuso se e solo se

$$K' > \frac{8}{3}$$

Si può scegliere $K' = 5 > \frac{8}{3}$ ed il problema è risolto.

Punti singolari

$$\begin{cases} s^4 + 4s^3 + K's^2 + K's + \frac{K'}{2} = 0 \\ 4s^3 + 12s^2 + 2K's + K' = 0 \end{cases}$$

Il sistema ha 5 soluzioni, tutte valide ($K' \in \mathbb{R}$):

$$\begin{aligned} s_1 &= -\frac{3}{2} && \text{con } K'_1 = \frac{27}{4} \\ s_{2/3} &= 0 && \text{con } K'_{2/3} = 0 \text{ (soluzione doppia)} \\ s_4 &= -1 - j && \text{con } K'_4 = 8 \\ s_5 &= -1 + j && \text{con } K'_5 = 8 \end{aligned}$$

Si noti la presenza di due punti singolari complessi e coniugati.