

Nome:	
Nr. Mat.	
Firma:	

Rispondere alle seguenti domande.

a) Calcolare la trasformata di Laplace  $X(s)$  dei seguenti segnali temporali  $x(t)$ :

$$x_1(t) = 2 e^{5t} \sin(8t), \quad x_2(t) = 2 t^2 e^{-4t}$$

Soluzione:

$$X_1(s) = \frac{16}{(s-5)^2 + 64}, \quad X_2(s) = \frac{4}{(s+4)^3}$$

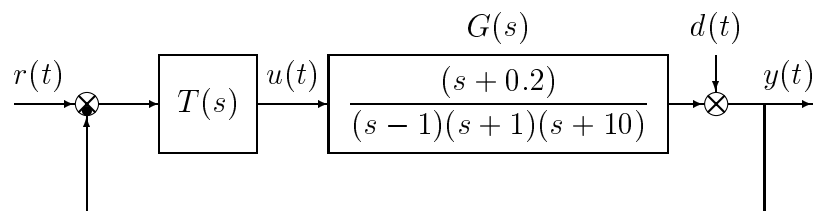
b) Calcolare la risposta impulsiva  $g_i(t)$  delle seguenti funzioni di trasferimento  $G_i(s)$ :

$$G_1(s) = \frac{s+2}{s(s+1)}, \quad G_2(s) = \frac{e^{-3s}}{s^2}$$

Soluzione:

$$g_1(t) = 2 - e^{-t}, \quad g_2(t) = \begin{cases} 0 & t < 3 \\ t - 3 & t \geq 3 \end{cases}$$

c) Sia dato il seguente sistema in retroazione:



c.1) Posto  $T(s) = K$ , determinare per quali valori di  $K > 0$  il sistema retroazionato è asintoticamente stabile.

Soluzione. L'equazione caratteristica del sistema retroazionato è

$$1 + \frac{K(s+0.2)}{(s-1)(s+1)(s+10)} = 0 \quad \rightarrow \quad s^3 + 10s^2 + (K-1)s + 0.2K - 10 = 0$$

La corrispondente tabella di Routh ha la seguente struttura

$$\begin{array}{l|lll} 3 & 1 & K-1 & \rightarrow 1 > 0 \\ 2 & 10 & 0.2K-10 & \rightarrow 10 > 0 \\ 1 & 10(K-1) - 0.2K + 10 & & \rightarrow K > 0 \\ 0 & 0.2K-10 & & \rightarrow K > 50 \end{array}$$

Il sistema retroazionato è stabile asintoticamente per

$$K > 50 = K^*$$

La pulsazione  $\omega^*$  corrispondente al valore limite  $K^*$  è  $\omega^* = 0$ .

c.2) Posto  $T(s) = 100$ , si determini l'andamento a regime  $y_\infty(t)$  dell'uscita  $y(t)$  corrispondente ad un riferimento nullo  $r(t) = 0$  e ad un disturbo costante  $d(t) = 3$  agente sul sistema.

Soluzione. Per calcolare il valore a regime  $y_\infty(t)$  occorre calcolare la funzione di trasferimento  $G_y(s)$  tra l'ingresso  $d(t)$  e l'uscita  $y(t)$ :

$$G_y(s) = \frac{Y(s)}{D(s)} = \frac{1}{1 + \frac{100(s+0.2)}{(s-1)(s+1)(s+10)}} = \frac{(s^2-1)(s+10)}{(s^2-1)(s+10) + 100(s+0.2)}$$

Il valore a regime  $y_\infty(t)$  corrispondente al disturbo costante  $d(t) = d_0 = 3$  si determina calcolando il guadagno statico della funzione  $G_y(s)$ :

$$y_\infty(t) = G_y(s)|_{s=0} d_0 = G_y(0) 3 = -3$$

- c.3) Posto  $T(s) = 100$ , disegnare qualitativamente il diagramma polare “completo” di Nyquist del guadagno di anello  $T(s)G(s)$ . Calcolare esattamente le eventuali intersezioni con l’asse reale.

Soluzione. Posto  $T(s) = 100$ , il guadagno di anello del sistema è

$$T(s)G(s) = \frac{100(s + 0.2)}{(s - 1)(s + 1)(s + 10)}$$

Il corrispondente diagramma di Nyquist per  $\omega \in [0, \infty]$  è mostrato in Fig. 1. Il guadagno

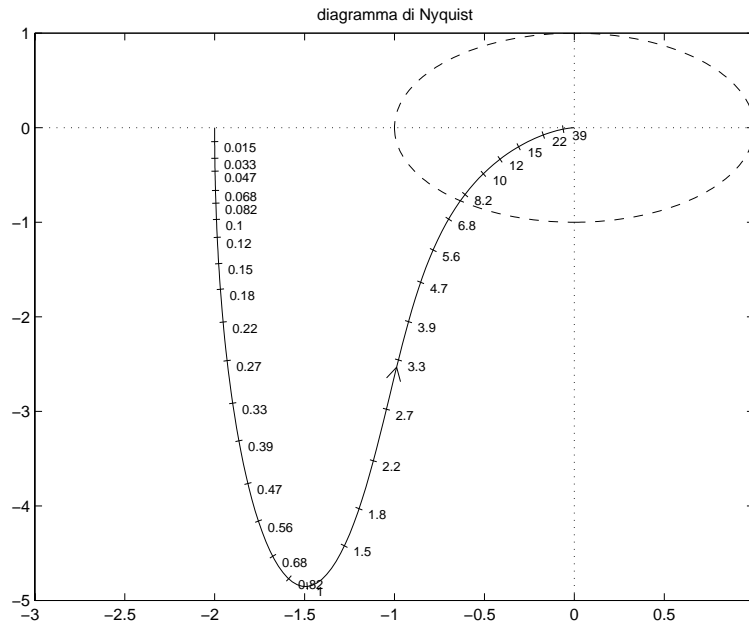


Figura 1: Diagramma di Nyquist del guadagno di anello  $T(s)G(s)$ .

statico è  $T(0)G(0) = -2$ . Dall’analisi di stabilità svolta al punto a) si termina facilmente che l’unica intersezione  $\sigma_1$  con l’asse reale si ha nel punto  $\sigma_1 = -2$  in corrispondenza della pulsazione  $\omega^* = 0$ .

- c.4) Posto  $T(s) = 100$ , tracciare qualitativamente i diagrammi asintotici di Bode delle ampiezze e delle fasi del guadagno di anello  $T(s)G(s)$ .

Soluzione. Posto  $T(s) = 100$ , il guadagno di anello del sistema è

$$T(s)G(s) = \frac{K(s + 0.2)}{(s - 1)(s + 1)(s + 10)}$$

I diagrammi asintotici di Bode delle ampiezze e delle fasi del guadagno di anello  $T(s)G(s)$  sono mostrati in Fig. 2. Il valore assoluto del guadagno statico del sistema è  $|T(0)G(0)| = 2 = 6$  db.

- d) Sia dato il seguente sistema  $G_1(s)$ :

$$G_1(s) = \frac{(s + 0.2)}{(s - 1)(s + 10)(1 - 0.5s)}$$

- d.1) Tracciare qualitativamente il luogo delle radici del sistema  $G_1(s)$  per valori negativi ( $K < 0$ ) del parametro  $K$ . Calcolare esattamente la posizione degli asintoti. Determinare la posizione dei punti di diramazione e le intersezioni con l’asse immaginario solo in modo “qualitativo”. Nel tracciare il luogo delle radici si tenga conto del fatto che esiste un solo

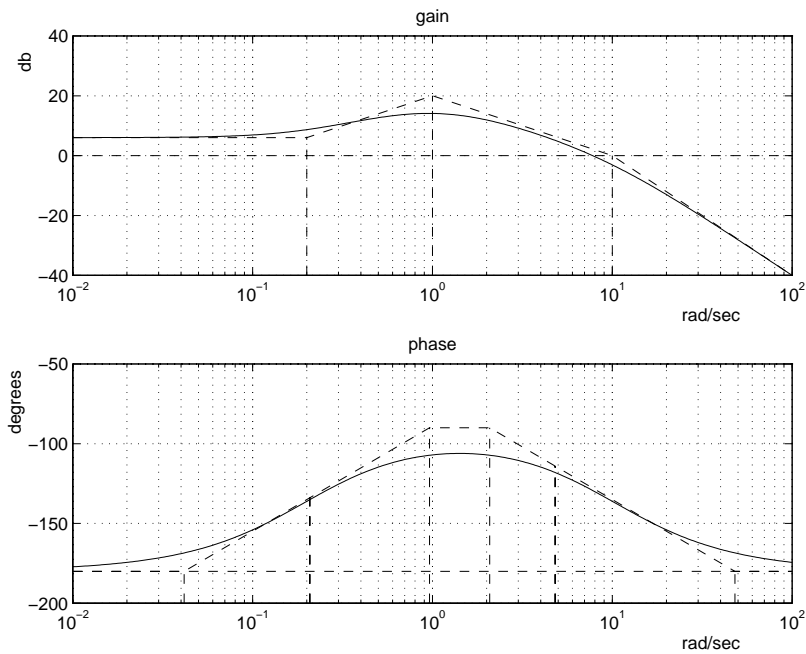


Figura 2: Diagrammi di Bode delle ampiezze e delle fasi del guadagno di anello  $T(s)G(s)$ .

punto di diramazione sull'asse reale.

Soluzione. L'equazione caratteristica del sistema retroazionato è:

$$1 + \frac{K(s + 0.2)}{(-0.5)(s - 1)(s - 2)(s + 10)} = 0$$

Posto  $K_1 = K/(-0.5)$  si ottiene:

$$1 + \frac{K_1(s + 0.2)}{(s - 1)(s - 2)(s + 10)} = 0 \quad \rightarrow \quad 1 + K_1G_2(s) = 0$$

Per valori negativi di  $K$  il parametro  $K_1$  assume valori positivi. L'andamento del luogo delle radici al variare del parametro  $K_1 > 0$  è mostrato in Fig. 3. Il centro degli asintoti  $\sigma_a$

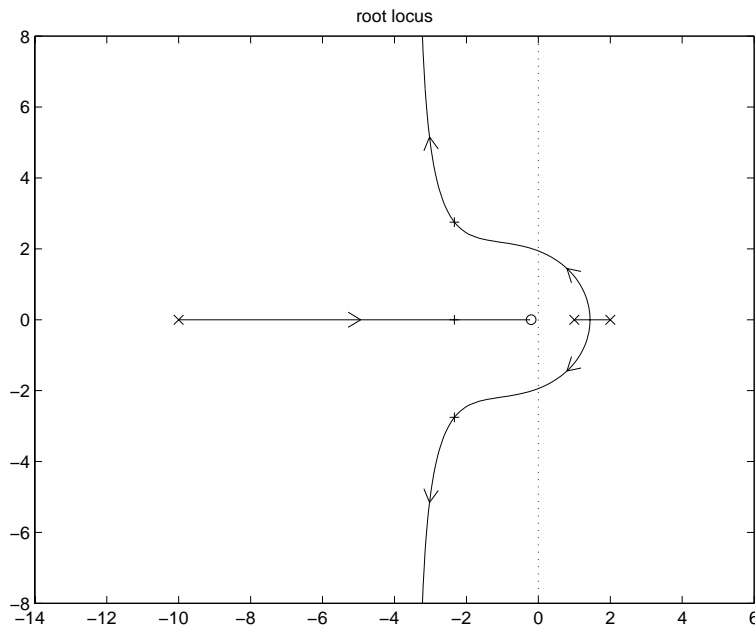


Figura 3: Luogo delle radici della funzione  $G_2(s)$  al variare del parametro  $K_1 > 0$ .

è:

$$\sigma_a = \frac{1}{2}(-10 + 1 + 2 + 0.2) = -3.4$$

d.2) Si determini inoltre il valore di  $K$  per il quale si ha la condizione di minimo tempo di assestamento.

Soluzione. In questo caso, la condizione di minimo tempo di assestamento  $T_a$  coincide con la condizione di allineamento della tre radici. Per calcolare il valore  $\sigma_0$  corrispondente a tale condizione è utile, in questo caso, utilizzare il teorema del baricentro:

$$\sum_{i=1}^3 \bar{p}_i = \sum_{i=1}^3 p_i \quad \rightarrow \quad 3\sigma_0 = -10 + 1 + 2 \quad \leftrightarrow \quad \sigma_0 = -\frac{7}{3}$$

Il valore  $\bar{K}_1$  corrispondente a questa condizione di allineamento si ottiene dall'equazione caratteristica per  $s = \sigma_0$ :

$$\bar{K}_1 = -\frac{1}{G_2(s)} \Big|_{s=\sigma_0} = \frac{(s-1)(s-2)(s+10)}{2(s+0.2)} \Big|_{s=\sigma_0} = -\frac{7475}{288} = -25.9548$$

Il corrispondente valore di  $\bar{K}$  è il seguente:

$$\bar{K} = -0.5 \bar{K}_1 \quad \rightarrow \quad \bar{K} = 12.9774$$

e) Si faccia riferimento ad un sistema  $G(s)$  i cui diagrammi di Bode sono mostrati in Fig. 4

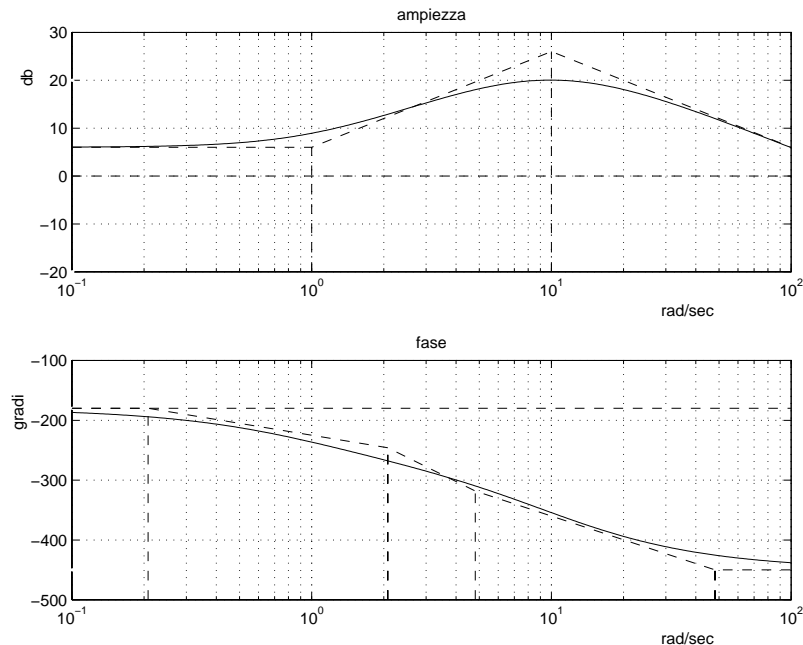


Figura 4: Diagrammi di Bode della funzione  $G(s)$ .

Nei limiti della precisione consentita dal grafico si risponda alle seguenti domande:

e.1) calcolare la risposta “a regime”  $y_\infty(t)$  del sistema  $G(s)$  quando in ingresso è presente il segnale:  $x(t) = 3 + 2 \sin(10 t)$ ;

Soluzione. Si applica la sovrapposizione degli effetti.

$$\begin{aligned} y(t) &= 3 G(0) + 2 |G(j 10)| \sin[10 t + \arg G(j 10)] \\ &= 3(-2) + 2 (10.05) \sin[10 t + (0.09967)] \\ &= -6 + 20.1 \sin(10 t + 0.09967) \end{aligned}$$

e.2) ricavare l'espressione analitica della funzione di trasferimento  $G(s)$ . Giustificare brevemente la soluzione trovata.

Soluzione. In  $\omega = 1$  è presente uno zero instabile. In  $\omega = 10$  è presente un doppio polo stabile.

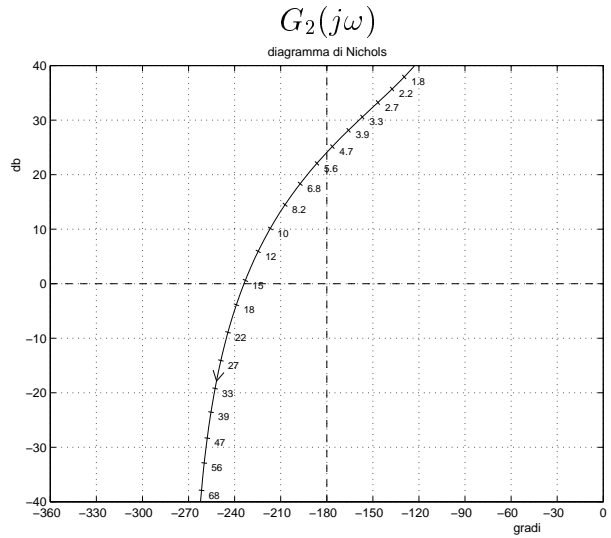
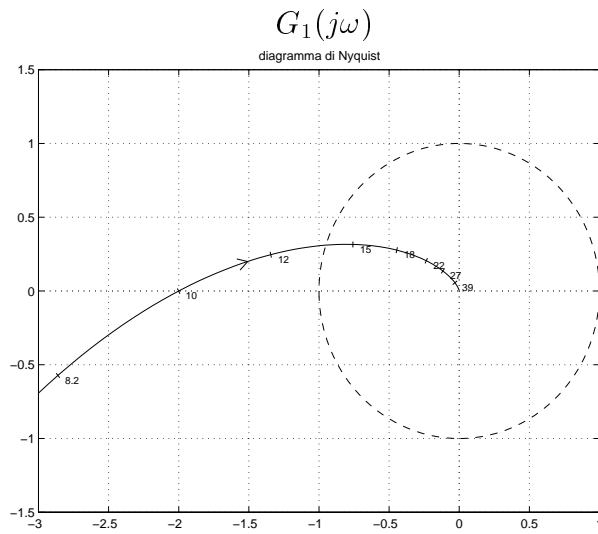
$$G(s) = \frac{200(s-1)}{(s+10)^2}$$

f) I diagrammi riportati sotto sono relativi a due sistemi  $G_1(s)$  e  $G_2(s)$  a fase minima e di tipo 1. Per ciascuno dei due sistemi, nei limiti della precisione consentita dai grafici:

f.1) Indicare il margine di ampiezza  $M_{a,i}$  e il margine di fase  $M_{f,i}$ .

f.2) Calcolare per quali valori del guadagno  $K_{p,i} > 0$  il sistema  $K_{p,i} G_i(s)$  posto in retroazione unitaria è stabile. Nota bene: i valori espressi in db vanno convertiti in valori numerici.

f.3) Determinare per quali valori di  $\omega > 0$  il luogo delle radici della funzione  $G_i(s)$  interseca l'asse immaginario.



$$M_{a,1} = 0.5$$

$$M_{f,1} = -18.1 \text{ gradi}$$

$$0 < K_{p,1} < 0.5$$

$$\omega_1 = 10 \text{ rad/sec}$$

$$M_{a,2} = 0.0625 = -24.08 \text{ db}$$

$$M_{f,2} = -53.91 \text{ gradi}$$

$$0 < K_{p,2} < 0.0625$$

$$\omega_1 = 5 \text{ rad/sec}$$

**Controlli Automatici A**  
**Compito Completo**  
**7 Gennaio 2004 - Domande Teoriche**

Nome:	
Nr. Mat.	
Firma:	

Rispondere alle seguenti domande. Per ciascuno dei test a soluzione multipla segnare con una crocetta tutte le affermazioni che si ritengono giuste.

1. Scrivere la funzione di trasferimento  $G(s)$  corrispondente alla seguente l'equazione differenziale:

$$\ddot{y} + 2\dot{y} + 5y = \ddot{x} + 3x \quad \rightarrow \quad G(s) = \frac{Y(s)}{X(s)} = \frac{s^2 + 3}{s^3 + 2s^2 + 5s + 4}$$

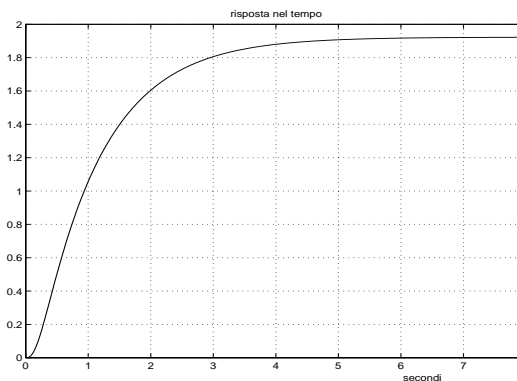
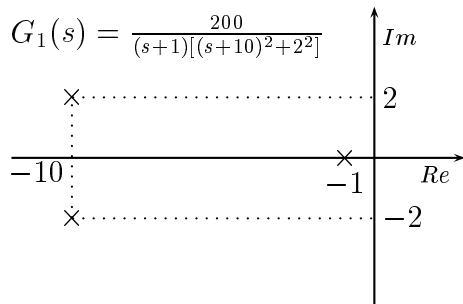
2. Nella scomposizione in fratti semplici, qual è la posizione  $p_{1,2} = \sigma \pm j\omega$  e il grado di molteplicità  $\nu$  della coppia di poli complessi coniugati corrispondente all'andamento temporale  $g_1(t) = 2te^{3t}\sin(4t)$ :

$$p_{1,2} = \sigma \pm j\omega = 3 \pm j4 \qquad \nu = 2$$

3. Calcolare il valore iniziale  $y_0 = \lim_{t \rightarrow 0^+} y(t)$  del segnale  $y(t)$  corrispondente alla seguente trasformata di Laplace  $Y(s)$ :

$$Y(s) = \frac{(2s+1)(3s+1)}{s(s+1)(s+2)(s+5)} \quad \rightarrow \quad y_0 = 0$$

4. Disegnare l'andamento qualitativo  $y(t)$  della risposta al gradino unitario del sistema  $G_1(s)$ . Calcolare il guadagno statico ( $K_0 = 1.923$ ) e fornire una stima del tempo di assestamento ( $T_a = 3$  s).



5. Scrivere il modulo  $M(\omega) = |G(j\omega)|$  e la fase  $\varphi(\omega) = \arg G(j\omega)$  della funzione di risposta armonica del seguente sistema  $G(s)$ :

$$G(s) = \frac{e^{-t_0s}}{s} \quad \rightarrow \quad \begin{cases} M(\omega) = \frac{1}{\omega} \\ \varphi(\omega) = -t_0\omega - \frac{\pi}{2} \end{cases}$$

6. Stimare qualitativamente il tempo di assestamento  $T_a$  del seguente sistema  $G(s)$  alla risposta al gradino:

$$G(s) = \frac{(s+45)(s+476)}{(s+4773)(s+16)(s+99)(s^2+20s+200)} \quad \rightarrow \quad T_a = \frac{3}{10} = 0.3$$

7. La pulsazione di oscillazione  $\omega$  della risposta al gradino unitario del sistema  $G(s) = \frac{1}{s^2+6s+10}$  è:

- $\omega = 1$   
  $\omega = 3$   
  $\omega = \sqrt{10}$

8. Calcolare la posizione  $\sigma_a$  dell'asintoto verticale del diagramma di Nyquist della funzione  $G(s)$ :

$$G(s) = \frac{(s+10)^2}{s(4s^2+3s+10)} \quad \rightarrow \quad \sigma_a = \frac{100}{10}(0.2-0.3) = -1$$

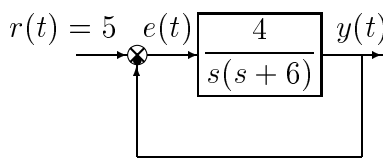
9. Completare la seguente prima formulazione del criterio di Nyquist (quella valida per i sistemi asintoticamente stabili ad anello aperto).

Criterio di Nyquist. *Nell'ipotesi che la funzione guadagno di anello  $F(s)$  abbia tutti i poli a parte reale negativa, eccezion fatta per un eventuale polo nullo semplice o doppio, condizione*

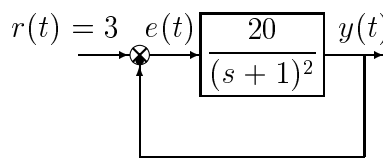
- solo necessaria                       solo sufficiente                       necessaria e sufficiente

*affinché il sistema in retroazione sia asintoticamente stabile è che "il diagramma polare completo della funzione  $F(j\omega)$  non circonda né tocchi il punto critico  $-1+j0$ ".*

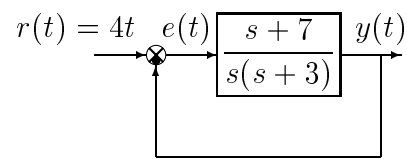
10. Calcolare l'errore a regime  $e(\infty)$  per i seguenti sistemi retroazionati:



$$e(\infty) = 0$$



$$e(\infty) = \frac{1}{7} = 0.143$$

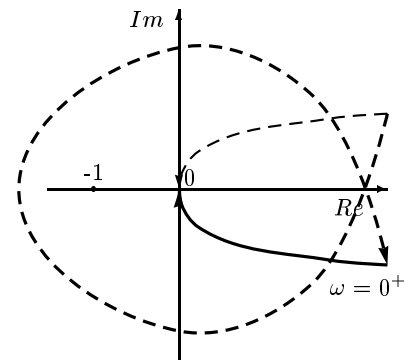
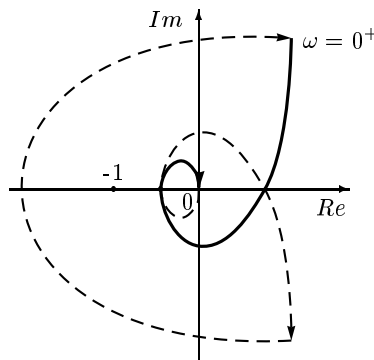
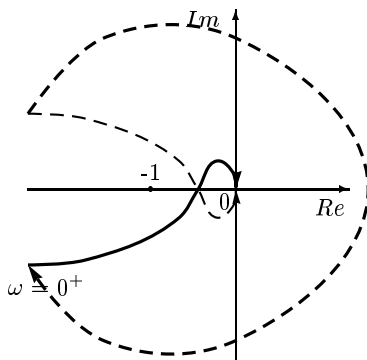


$$e(\infty) = \frac{12}{7} = 1.714$$

11. Calcolare il centro degli asintoti  $\sigma_0$  del luogo delle radici della seguente funzione  $G(s)$ :

$$G(s) = \frac{(s-6)}{(s^2+4s+8)(s+2)} \quad \rightarrow \quad \sigma_0 = \frac{1}{2}(-4-2-6) = -6$$

12. Chiudere all'infinito i seguenti diagrammi di Nyquist. Nota: tutti i diagrammi di Nyquist fanno riferimento a sistemi con tutti i poli a parte reale negativa eccezion fatta per un polo semplice o doppio nell'origine.



13. Un sistema  $G(s)$  retroazionato è asintoticamente stabile:

- se e solo se il suo margine di ampiezza  $M_a$  è positivo;  
 se e solo se il suo margine di fase  $M_\varphi$  è positivo;  
 se e solo se il suo margine di ampiezza  $M_a$  è maggiore di 1;  
 se e solo se il suo margine di fase  $M_\varphi$  è maggiore di  $\frac{\pi}{2}$ ;