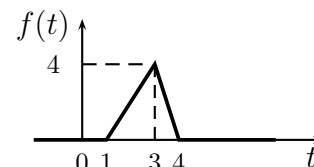


Nome:	
Nr. Mat.	
Firma:	

a) Determinare la trasformata di Laplace $X_i(s)$ dei seguenti segnali temporali $x_i(t)$:

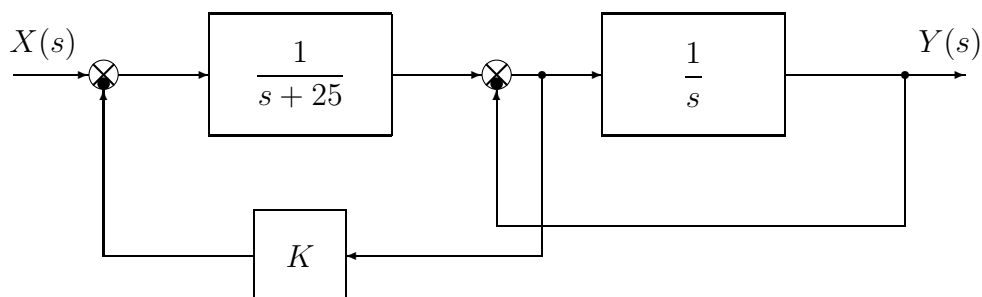
$$x_1(t) = 3t^5 e^{-4t} + \cos(5\pi t), \quad x_2(t) = 4 \sin(3t - 12),$$



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

$$G_1(s) = \frac{s+1}{(s+4)(s-6)^2}, \quad G_2(s) = \frac{4}{(s+2)^4}, \quad G_3(s) = \frac{(s+3)^2}{(s-2)(s+2)(s-4)}$$

c) Si consideri il seguente schema a blocchi:



c.1) Posto $K = -24$, utilizzando la formula di Mason calcolare la funzione di trasferimento $G(s)$ che lega l'ingresso $X(s)$ all'uscita $Y(s)$:

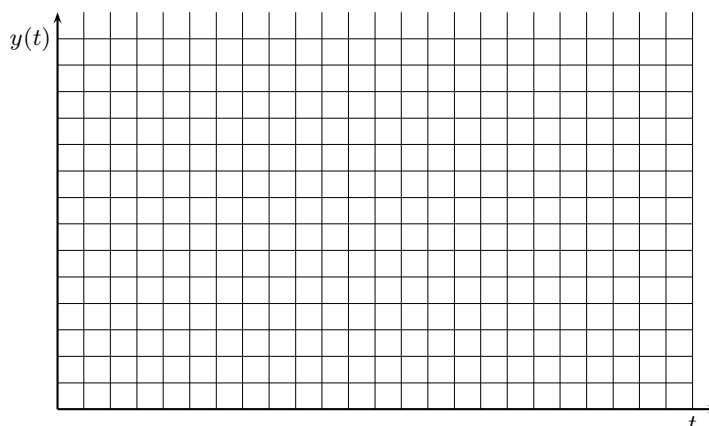
$$G(s) = \frac{Y(s)}{X(s)} =$$

c.2) Relativamente alla funzione di trasferimento $G(s)$ calcolare: 1) la parte reale σ e 2) la parte immaginaria ω dei poli dominanti del sistema; 3) la pulsazione naturale ω_n e 4) il coefficiente di smorzamento δ dei poli dominanti del sistema; 5) il guadagno statico K_0 ; 6) il tempo di assestamento T_a del sistema $G(s)$ alla risposta al gradino:

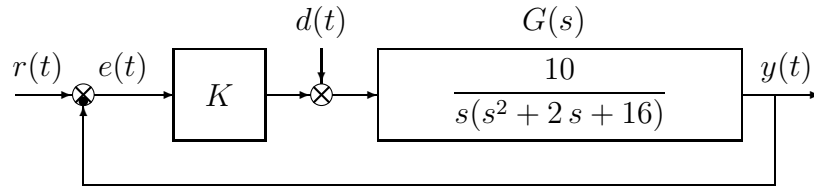
- | | | |
|--------------------------|----------------------------|-----------------------|
| 1) $\sigma = \dots\dots$ | 3) $\omega_n = \dots\dots$ | 5) $K_0 = \dots\dots$ |
| 2) $\omega = \dots\dots$ | 4) $\delta = \dots\dots$ | 6) $T_a = \dots\dots$ |

c.3) Sul disegno a quadretti riportato a fianco disegnare l'andamento qualitativo della risposta $y(t)$ della funzione di trasferimento $G(s)$ al gradino in ingresso $x(t) = 4$.

Per quanto è possibile, disegnare l'andamento temporale in modo congruente con il valore dei parametri numerici determinati al punto c.2).



d) Sia dato il seguente sistema retroazionato:



d.1) Determinare per quali valori del parametro K il sistema retroazionato è asintoticamente stabile.

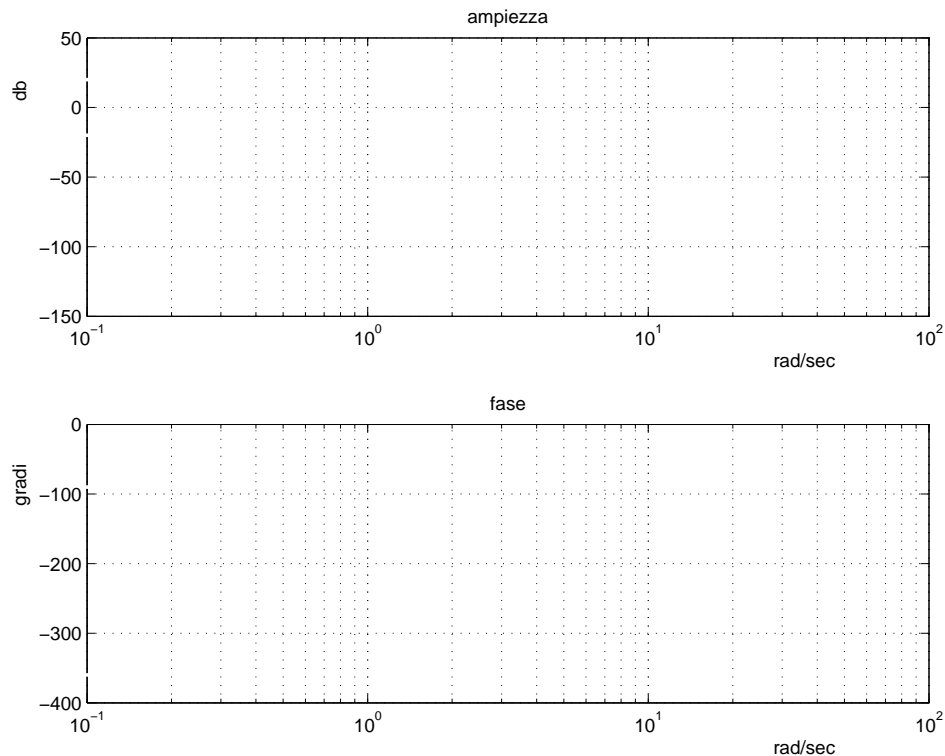
d.2) Posto $r(t) = 0$, si determini il valore del parametro K tale da garantire che in presenza del disturbo costante $d(t) = d_0$, il valore a regime dell'uscita $y(t)$ sia $y_\infty = 0.2 d_0$.

d.3) Posto $d(t) = 0$, calcolare, in funzione del parametro K , l'errore a regime $e_\infty(t)$ corrispondente all'applicazione del segnale di ingresso a rampa $r(t) = 4t$.

d.4) Posto $K = 1$, disegnare qualitativamente il diagramma di Nyquist "completo" del guadagno d'anello $K G(s)$. Calcolare esattamente la posizione σ_a dell'asintoto verticale, le eventuali intersezioni σ_i^* con l'asse reale e i corrispondenti valori delle pulsazioni ω_i^* . Determinare inoltre il margine di ampiezza M_α . Indicare sul diagramma di Nyquist il margine di fase M_ϕ .

e) Si faccia riferimento al sistema retroazionato dell'esercizio precedente e si ponga $K = 1$:

e.1) Tracciare qualitativamente i diagrammi di Bode delle ampiezze e della fasi del guadagno di anello $K G(s)$;



e.2) Fornire una stima della larghezza di banda del sistema retroazionato;

e.3) Fornire una stima del modulo della risposta "a regime" $|y_\infty(t)|$ del sistema in catena aperta quando il disturbo $d(t) = 0$ e in ingresso è presente il segnale $r(t) = 4 \cos(0.64t)$.

f) **Non è richiesto lo svolgimento di questo esercizio agli iscritti ad Ingegneria Ambientale.**

Si faccia riferimento al sistema descritto nell'esercizio d):

f.1) Tracciare qualitativamente il luogo delle radici del sistema retroazionato per valori positivi del parametro K . Determinare qualitativamente i punti di diramazione.

f.2) Determinare il centro degli asintoti, gli angoli che gli asintoti formano rispetto all'asse reale positivo, le intersezioni del luogo delle radici con l'asse immaginario e i corrispondenti valori del parametro K .

Fondamenti di Controlli Automatici -
A.A. 2008/09
8 Gennaio 2009 - Domande Teoriche
Compito Nr.

Nome:	
Nr. Mat.	
Firma:	

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

- Per $\omega > 0$, il diagramma di Bode reale delle fasi della funzione $G(s) = \frac{1}{1+\tau s}$ coincide con il diagramma "asintotico" di Bode:
 - in nessun punto al finito;
 - in un solo punto al finito $\omega_n = 1/\tau$;
 - nei tre punti al finito $\omega_n = 1/\tau$, $\omega_a = \omega_n/4.81$, $\omega_b = 4.81 \omega_n$.
- Il margine di ampiezza M_A del sistema $G(s) = \frac{1}{(1+\tau_1 s)(1+\tau_2 s)(1+\tau_3 s)}$ con $\tau_1 > 0$, $\tau_2 > 0$, $\tau_3 > 0$ è:
 - sempre maggiore di 1;
 - sempre minore di 1;
 - può essere unitario.
- Il grado relativo di una funzione di trasferimento è definito come:
 - il grado del numeratore meno quello del denominatore;
 - il grado del denominatore meno quello del numeratore;
 - il numero di poli complessi coniugati;
 - il numero di poli nulli.
- Un sistema del secondo ordine con coefficiente di smorzamento $\delta < 1$ è caratterizzato da:
 - due poli complessi coniugati a parte reale negativa;
 - due poli complessi coniugati a parte reale positiva;
 - due poli reali distinti a parte reale negativa;
 - due poli reali distinti a parte reale positiva.
- Il margine di fase del sistema $G(s) = 1/s$:
 - è $-\frac{\pi}{2}$;
 - è $\frac{\pi}{2}$;
 - è nullo;
 - non è definibile.
- Nell'applicazione del criterio di Routh, le radici dell'equazione ausiliaria che si ottiene quando una riga intera della tabella di Routh si annulla:
 - sono radici anche dell'equazione caratteristica di partenza;
 - sono tutte radici a parte reale nulla;
 - sono radici simmetriche rispetto all'origine del piano complesso.
- La funzione complessa $X(s) = \frac{1}{(s+3)^2}$ è la trasformata di Laplace:
 - di un segnale $x(t)$ che tende a zero per $t \rightarrow \infty$;
 - di un segnale $x(t)$ che tende a zero per $t \rightarrow 0$;
 - del segnale $x(t) = te^{-(t-3)}$;
 - del segnale $x(t) = t^2 e^{-3t}$.

8. Un sistema $G(s)$ a fase minima di tipo 1 e con grado relativo 4 presenta nel diagramma asintotico di Bode delle ampiezze:
- una pendenza di -20 dB/decade per $\omega \rightarrow 0$;
 - una pendenza di -40 dB/decade per $\omega \rightarrow 0$;
 - una pendenza di -60 dB/decade per $\omega \rightarrow \infty$;
 - una pendenza di -80 dB/decade per $\omega \rightarrow \infty$.
9. Un sistema di tipo 1 chiuso in retroazione unitaria negativa:
- ha guadagno statico minore di 1;
 - ha guadagno statico maggiore di 1;
 - ha guadagno statico unitario.
10. Un sistema dinamico lineare è semplicemente stabile se i poli della funzione di trasferimento sono:
- tutti a parte reale negativa;
 - tutti a parte reale negativa tranne uno uguale a zero;
 - tutti a parte reale positiva.
11. Data la funzione di risposta armonica $G(j\omega)$, il suo margine di fase è definito come:
- $\frac{1}{|G(j\omega)|} \Big|_{\omega: \angle G(j\omega) = -\pi}$;
 - $\angle G(j\omega) \Big|_{\omega: |G(j\omega)| = 0}$;
 - $\pi + \angle G(j\omega) \Big|_{\omega: |G(j\omega)| = 1}$;
 - $\pi - \angle G(j\omega) \Big|_{\omega: |G(j\omega)| = 1}$.
12. In un sistema del secondo ordine a poli complessi coniugati, il tempo di assestamento T_a rimane costante al variare della posizione dei poli:
- su di una retta parallela all'asse immaginario;
 - su di una circonferenza con centro nell'origine;
 - su due semirette uscenti dall'origine;
 - su di un'ellisse con fuoco nell'origine.

Non è richiesto lo svolgimento delle seguenti domande agli iscritti ad Ingegneria Ambientale.

13. Gli asintoti del luogo delle radici di un sistema avente 3 poli e guadagno statico negativo formano, nel caso di guadagno di retroazione $K > 0$, rispetto all'asse reale positivo angoli:
- di 60, 180 e 300 gradi;
 - di 0, 120 e 240 gradi;
 - il sistema non presenta asintoti.
14. In un sistema con $K_\tau > 0$, per valori del guadagno di retroazione $K > 0$ un punto dell'asse reale appartiene al luogo delle radici se lascia alla sua destra:
- un numero totale dispari di poli;
 - un numero totale pari di poli;
 - un numero totale dispari di zeri e poli;
 - un numero totale pari di zeri e poli.

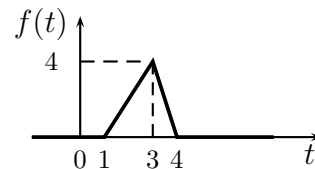
Fondamenti di Controlli Automatici -
A.A. 2008/09
8 Gennaio 2009 - Esercizi
Compito A Nr.

Nome:	
Nr. Mat.	
Firma:	

a) Determinare la trasformata di Laplace $X_i(s)$ dei seguenti segnali temporali $x_i(t)$:

$$x_1(t) = 3t^5 e^{-4t} + \cos(5\pi t),$$

$$x_2(t) = 4 \sin(3t - 12),$$



Soluzione:

$$X_1(s) = \frac{360}{(s+4)^6} + \frac{s}{s^2 + 25\pi^2},$$

$$X_2(s) = \frac{12e^{-4s}}{s^2 + 9},$$

$$X_3(s) = \frac{2}{s^2} [e^{-s} - 3e^{-3s} + 2e^{-4s}]$$

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

$$G_1(s) = \frac{s+1}{(s+4)(s-6)^2},$$

$$G_2(s) = \frac{4}{(s+2)^4},$$

$$G_3(s) = \frac{(s+3)^2}{(s-2)(s+2)(s-4)}$$

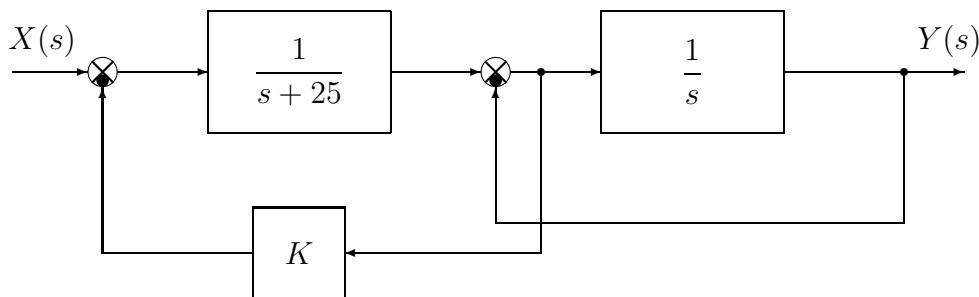
Soluzione:

$$g_1(t) = -\frac{3}{100} e^{-4t} + \frac{3}{100} e^{6t} + \frac{7}{10} t e^{6t},$$

$$g_2(t) = \frac{2t^3}{3} e^{-2t},$$

$$g_3(t) = -\frac{25}{8} e^{2t} + \frac{1}{24} e^{-2t} + \frac{49}{12} e^{4t}$$

c) Si consideri il seguente schema a blocchi:



c.1) Posto $K = -24$, utilizzando la formula di Mason calcolare la funzione di trasferimento $G(s)$ che lega l'ingresso $X(s)$ all'uscita $Y(s)$:

$$G(s) = \frac{Y(s)}{X(s)} = \frac{1}{s^2 + 2s + 25}$$

c.2) Relativamente alla funzione di trasferimento $G(s)$ calcolare: 1) la parte reale σ e 2) la parte immaginaria ω dei poli dominanti del sistema; 3) la pulsazione naturale ω_n e 4) il coefficiente di smorzamento δ dei poli dominanti del sistema; 5) il guadagno statico K_0 ; 6) il tempo di assestamento T_a del sistema $G(s)$ alla risposta al gradino:

1) $\sigma = -1$

3) $\omega_n = 5$

5) $K_0 = \frac{1}{25}$

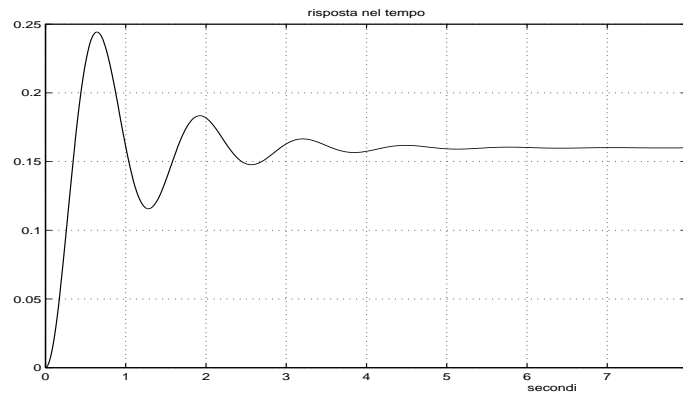
2) $\omega = 4.89$

4) $\delta = 0.2$

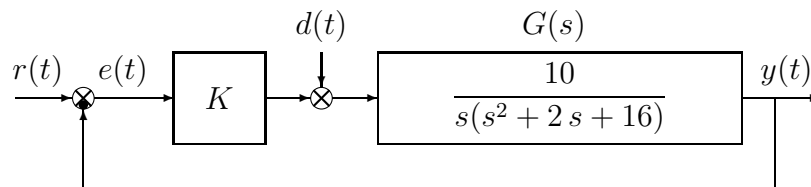
6) $T_a = 3$

c.3) Sul disegno a quadretti riportato a fianco disegnare l'andamento qualitativo della risposta $y(t)$ della funzione di trasferimento $G(s)$ al gradino in ingresso $x(t) = 4$.

Per quanto è possibile, disegnare l'andamento temporale in modo congruente con il valore dei parametri numerici determinati al punto c.2).



d) Sia dato il seguente sistema retroazionato:



d.1) Determinare per quali valori del parametro K il sistema retroazionato è asintoticamente stabile.

Soluzione: l'equazione caratteristica del sistema retroazionato è

$$1 + \frac{K}{s(s^2 + 2s + 16)} = 0 \quad \rightarrow \quad s^3 + 2s^2 + 16s + 10K = 0$$

La corrispondente tabella di Routh è la seguente

$$\begin{array}{c|ccc} 3 & 1 & 16 & \\ 2 & 2 & 10K & \\ 1 & 16 - 5K & & \\ 0 & 10K & & \end{array}$$

Dalla riga 1 e dalla riga 0 si ricavano i seguenti vincoli:

$$K > 0, \quad K < 3.2$$

La pulsazione ω^* corrispondente al valore limite $K^* = 3.2$ è:

$$\omega^* = \sqrt{\frac{16}{1}} = 4$$

d.2) Posto $r(t) = 0$, si determini il valore del parametro K tale da garantire che in presenza del disturbo costante $d(t) = d_0$, il valore a regime dell'uscita $y(t)$ sia $y_\infty = 0.2 d_0$.

Soluzione: Il valore a regime dell'uscita corrispondente all'applicazione del disturbo costante $d(t) = d_0$ è

$$y_\infty = \frac{G(0) d_0}{1 + K G(0)} = \frac{d_0}{K} = 0.2 d_0$$

Il sistema $G(s)$ è di tipo 1 e quindi il suo guadagno statico è infinito $G(0) = \infty$. Il valore di uscita richiesto si ha per $K = 5$.

d.3) Posto $d(t) = 0$, calcolare, in funzione del parametro K , l'errore a regime $e_\infty(t)$ corrispondente all'applicazione del segnale di ingresso a rampa $r(t) = 4t$.

Soluzione: L'errore a regime $e_\infty = \frac{4}{K_v}$ con $K_v = \frac{5K}{8}$. Si ottiene quindi che:

$$e_\infty = \frac{32}{5K}$$

d.4) Posto $K = 1$, disegnare qualitativamente il diagramma di Nyquist “completo” del guadagno d’anello $K G(s)$. Calcolare esattamente la posizione σ_a dell’asintoto verticale, le eventuali intersezioni σ_i^* con l’asse reale e i corrispondenti valori delle pulsazioni ω_i^* . Determinare inoltre il margine di ampiezza M_α . Indicare sul diagramma di Nyquist il margine di fase M_ϕ .

Soluzione: Il diagramma di Nyquist della funzione $G(s)$ per $\omega \in [0, \infty]$ è mostrato in Fig. 1.

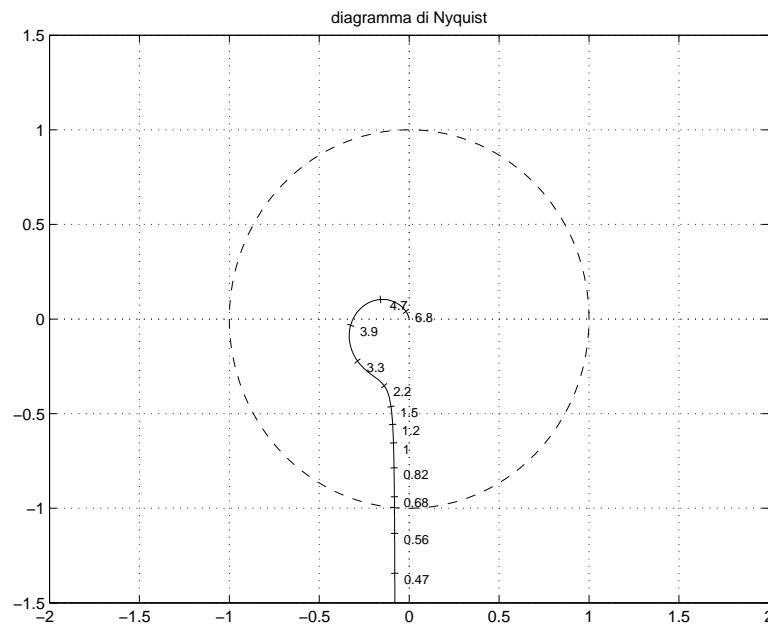


Figura 1: Diagramma di Nyquist della funzione $G(s)$ per $\omega \in [0, \infty]$.

Il sistema é di tipo 1 per cui esiste un asintoto verticale in $K_\tau \Delta_a = -0.078$.

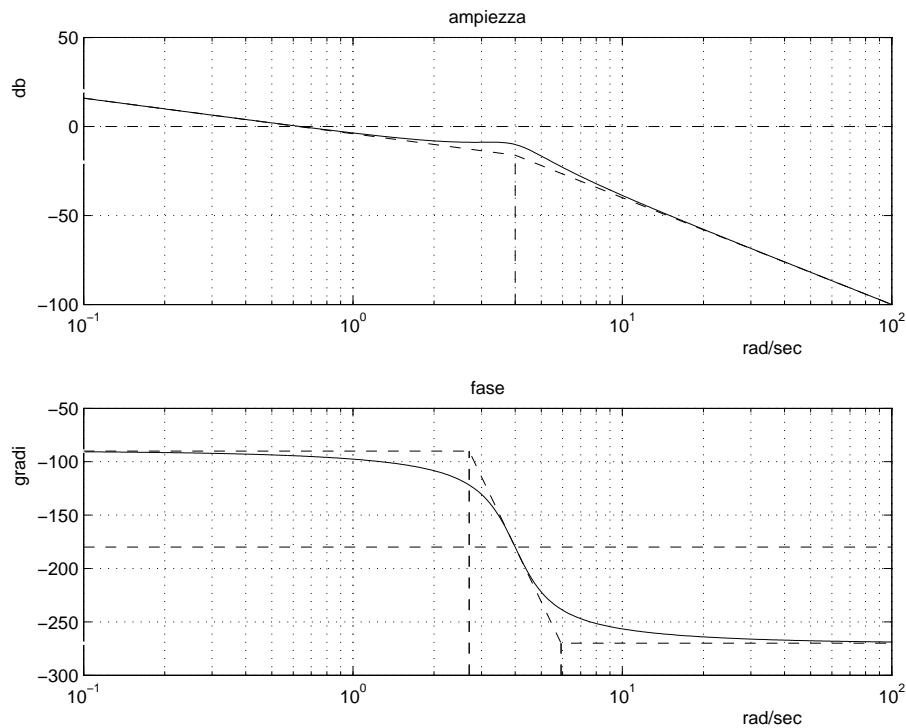
Esiste un’unica intersezione σ^* con l’asse reale. Tale intersezione si determina facilmente dall’analisi di Routh svolta al punto d.1:

$$\sigma^* = -\frac{1}{K^*} = -0.3125$$

Il corrispondente valore di ω^* è 3.2 mentre il margine di ampiezza è $M_a = \frac{1}{|\sigma^*|} = 3.2$ ed il margine di fase è $M_f = 85^\circ$.

e) Si faccia riferimento al sistema retroazionato dell’esercizio precedente e si ponga $K = 1$:

e.1) Tracciare qualitativamente i diagrammi di Bode delle ampiezze e della fasi del guadagno di anello $K G(s)$;



e.2) Fornire una stima della larghezza di banda del sistema retroazionato;

Soluzione: La banda passante del sistema può essere determinata dal punto di incrocio del diagramma di Bode delle ampiezze con l'asse 0 db. Una stima della banda passante del sistema è quindi $\omega_T = 0.64 \text{ rad/s}$.

e.3) Fornire una stima del modulo della risposta "a regime" $|y_\infty(t)|$ del sistema in catena aperta quando il disturbo $d(t) = 0$ e in ingresso è presente il segnale $r(t) = 4 \cos(0.64 t)$.

Soluzione: Dal diagramma di Bode si ricava, alla pulsazione $\omega_T = 1.5 \text{ rad/s}$, un guadagno del sistema in catena aperta circa $-20 \text{ dB} = 0.1$. Il modulo del segnale d'uscita risulta quindi essere $|y_\infty(t)| = 0.4$.

f) **Non è richiesto lo svolgimento di questo esercizio agli iscritti ad Ingegneria Ambientale.**

Si faccia riferimento al sistema descritto nell'esercizio d):

f.1) Tracciare qualitativamente il luogo delle radici del sistema retroazionato per valori positivi del parametro K . Determinare qualitativamente i punti di diramazione. Soluzione: vedi figura 2.

f.2) Determinare il centro degli asintoti, gli angoli che gli asintoti formano rispetto all'asse reale positivo, le intersezioni del luogo delle radici con l'asse immaginario e i corrispondenti valori del parametro K .

Soluzione:

$$\begin{aligned}\sigma &= -0.667 \\ \phi &= 60, 180, 300 \\ s^* &= 4i \\ K^* &= 3.2\end{aligned}$$

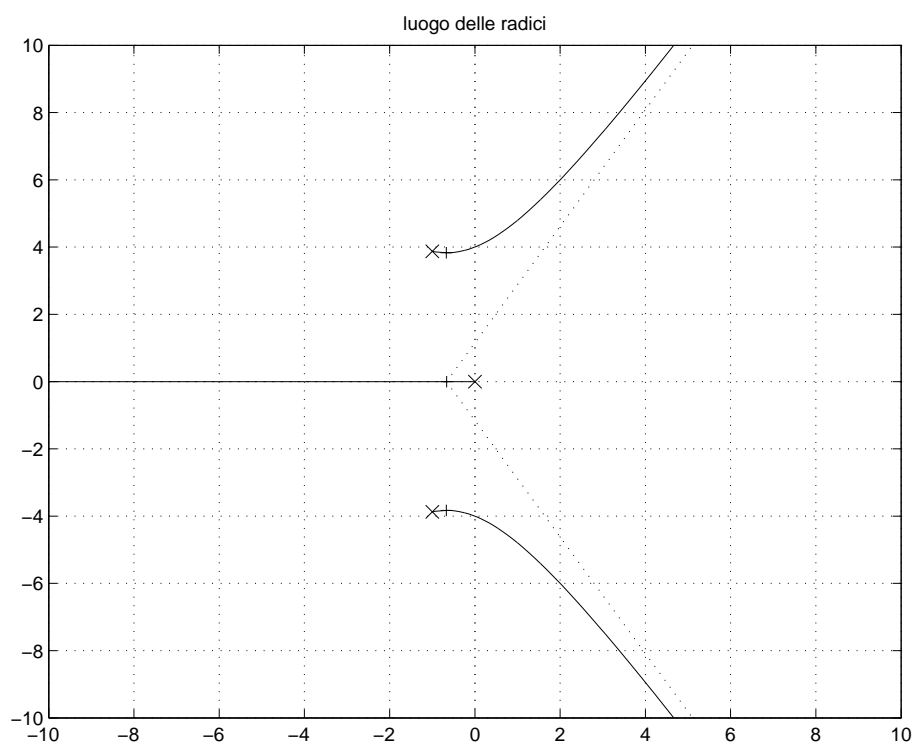


Figura 2: Luogo della radici di $G(s)$.

Fondamenti di Controlli Automatici -
A.A. 2008/09
8 Gennaio 2009 - Domande Teoriche
Compito A Nr.

Nome:	
Nr. Mat.	
Firma:	

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

- Per $\omega > 0$, il diagramma di Bode reale delle fasi della funzione $G(s) = \frac{1}{1+\tau s}$ coincide con il diagramma "asintotico" di Bode:
 - in nessun punto al finito;
 - in un solo punto al finito $\omega_n = 1/\tau$;
 - nei tre punti al finito $\omega_n = 1/\tau$, $\omega_a = \omega_n/4.81$, $\omega_b = 4.81 \omega_n$.
- Il margine di ampiezza M_A del sistema $G(s) = \frac{1}{(1+\tau_1 s)(1+\tau_2 s)(1+\tau_3 s)}$ con $\tau_1 > 0$, $\tau_2 > 0$, $\tau_3 > 0$ è:
 - sempre maggiore di 1;
 - sempre minore di 1;
 - può essere unitario.
- Il grado relativo di una funzione di trasferimento è definito come:
 - il grado del numeratore meno quello del denominatore;
 - il grado del denominatore meno quello del numeratore;
 - il numero di poli complessi coniugati;
 - il numero di poli nulli.
- Un sistema del secondo ordine con coefficiente di smorzamento $\delta < 1$ è caratterizzato da:
 - due poli complessi coniugati a parte reale negativa;
 - due poli complessi coniugati a parte reale positiva;
 - due poli reali distinti a parte reale negativa;
 - due poli reali distinti a parte reale positiva.
- Il margine di fase del sistema $G(s) = 1/s$:
 - è $-\frac{\pi}{2}$;
 - è $\frac{\pi}{2}$;
 - è nullo;
 - non è definibile.
- Nell'applicazione del criterio di Routh, le radici dell'equazione ausiliaria che si ottiene quando una riga intera della tabella di Routh si annulla:
 - sono radici anche dell'equazione caratteristica di partenza;
 - sono tutte radici a parte reale nulla;
 - sono radici simmetriche rispetto all'origine del piano complesso.
- La funzione complessa $X(s) = \frac{1}{(s+3)^2}$ è la trasformata di Laplace:
 - di un segnale $x(t)$ che tende a zero per $t \rightarrow \infty$;
 - di un segnale $x(t)$ che tende a zero per $t \rightarrow 0$;
 - del segnale $x(t) = te^{-(t-3)}$;
 - del segnale $x(t) = t^2 e^{-3t}$.

8. Un sistema $G(s)$ a fase minima di tipo 1 e con grado relativo 4 presenta nel diagramma asintotico di Bode delle ampiezze:
- una pendenza di -20 dB/decade per $\omega \rightarrow 0$;
 - una pendenza di -40 dB/decade per $\omega \rightarrow 0$;
 - una pendenza di -60 dB/decade per $\omega \rightarrow \infty$;
 - una pendenza di -80 dB/decade per $\omega \rightarrow \infty$.
9. Un sistema di tipo 1 chiuso in retroazione unitaria negativa:
- ha guadagno statico minore di 1;
 - ha guadagno statico maggiore di 1;
 - ha guadagno statico unitario.
10. Un sistema dinamico lineare è semplicemente stabile se i poli della funzione di trasferimento sono:
- tutti a parte reale negativa;
 - tutti a parte reale negativa tranne uno uguale a zero;
 - tutti a parte reale positiva.
11. Data la funzione di risposta armonica $G(j\omega)$, il suo margine di fase è definito come:
- $\frac{1}{|G(j\omega)|} \Big|_{\omega: \angle G(j\omega) = -\pi}$;
 - $\angle G(j\omega) \Big|_{\omega: |G(j\omega)| = 0}$;
 - $\pi + \angle G(j\omega) \Big|_{\omega: |G(j\omega)| = 1}$;
 - $\pi - \angle G(j\omega) \Big|_{\omega: |G(j\omega)| = 1}$.
12. In un sistema del secondo ordine a poli complessi coniugati, il tempo di assestamento T_a rimane costante al variare della posizione dei poli:
- su di una retta parallela all'asse immaginario;
 - su di una circonferenza con centro nell'origine;
 - su due semirette uscenti dall'origine;
 - su di un'ellisse con fuoco nell'origine.

Non è richiesto lo svolgimento delle seguenti domande agli iscritti ad Ingegneria Ambientale.

13. Gli asintoti del luogo delle radici di un sistema avente 3 poli e guadagno statico negativo formano, nel caso di guadagno di retroazione $K > 0$, rispetto all'asse reale positivo angoli:
- di 60, 180 e 300 gradi;
 - di 0, 120 e 240 gradi;
 - il sistema non presenta asintoti.
14. In un sistema con $K_\tau > 0$, per valori del guadagno di retroazione $K > 0$ un punto dell'asse reale appartiene al luogo delle radici se lascia alla sua destra:
- un numero totale dispari di poli;
 - un numero totale pari di poli;
 - un numero totale dispari di zeri e poli;
 - un numero totale pari di zeri e poli.