

Controlli Automatici - Primo Compito

9 Novembre 2005 - Esercizi

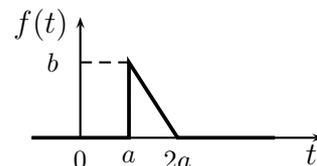
Compito Nr. $a =$ $b =$

Nome:	
Nr. Mat.	
Firma:	
C.L.:	Info. Elet. Telec. Altro.

Negli esercizi che seguono, si sostituisca ad a e b i valori assegnati e si risponda alle domande.

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

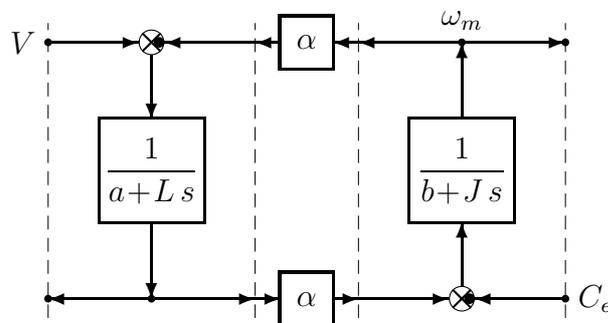
$$x_1(t) = [at + \cos(bt)] e^{2t}, \quad x_2(t) = a\delta(t) - bt^4 e^{-bt}$$



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

$$G_1(s) = \frac{3s + a}{(s + a)^2 + b^2}, \quad G_2(s) = \frac{b}{s(s + a)^2}, \quad G_3(s) = \frac{2s^2 + b^2}{s^2 + a^2}$$

c) Lo schema a blocchi riportato a fianco rappresenta la dinamica di un motore in corrente continua (V è la tensione in ingresso, C_e è la coppia resistente, ω_m è la velocità angolare del motore, α è la costante di coppia, L ed a sono l'induttanza e la resistenza del circuito di armatura, b e J sono il coefficiente di attrito e il momento di inerzia del motore).



c.1) Utilizzando la formula di Mason, calcolare le funzioni di trasferimento $G_1(s) = \frac{\omega_m(s)}{V(s)}$ e $G_2(s) = \frac{\omega_m(s)}{C_e(s)}$ che legano gli ingressi $V(s)$ e $C_e(s)$ all'uscita $\omega_m(s)$:

$$G_1(s) = \quad \quad \quad G_2(s) =$$

c.2) Posto $L = 10$, $J = 10$, $\alpha = 10$ ed utilizzando l'approssimazione dei sistemi a poli dominanti, calcolare l'andamento qualitativo della risposta della funzione di trasferimento $G_1(s)$ ad un gradino di tensione $V(t) = 100$ in ingresso. Riportare tale andamento sui fogli a quadretti che vi sono stati forniti. Inoltre, calcolare il tempo di assestamento T_a , la massima sovraelongazione $S\%$ e il periodo T dell'eventuale oscillazione smorzata (se è presente):

$$T_a = \dots\dots \quad S\% = \dots\dots \quad T = \dots\dots$$

c.3) Sempre per $L = 10$, $J = 10$ e $\alpha = 10$, disegnare l'andamento qualitativo dei diagrammi asintotici di Bode (di ampiezza e fase) della funzione di trasferimento $G_1(s)$. Riportare tali grafici sui fogli a quadretti che vi sono stati forniti. Utilizzando tali grafici, oppure utilizzando direttamente la funzione $G_1(s)$, calcolare la risposta a regime $\omega_\infty(t)$ del sistema alla seguente sollecitazione sinusoidale in ingresso: $V(t) = 100 + a \cos(bt)$.

$$\omega_\infty(t) =$$

d) Tracciare i diagrammi asintotici di Bode delle ampiezze e delle fasi della funzione $G(s)$:

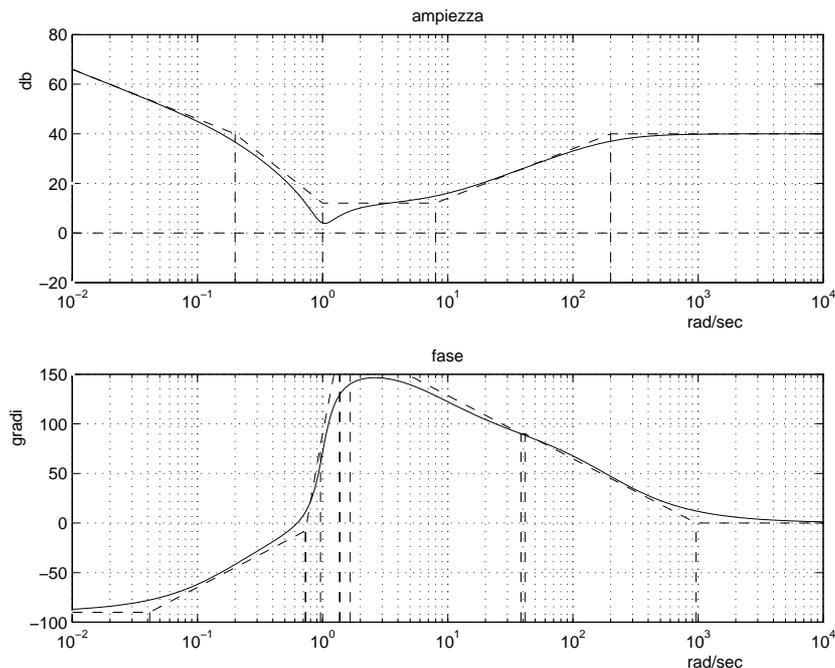
$$G(s) = \frac{s(s + 400)}{(1 + as)(s^2 - 0.3bs + 9)}$$

Nota. La presenza di uno zero nell'origine (anzichè di un polo) non modifica le regole di tracciamento dei diagrammi asintotici: la pendenza iniziale è +1 (anzichè -1) e la formula per il calcolo di β alla pulsazione di primo cambio pendenza è sempre valida (basta porre $h = -1$).

e) Si faccia riferimento ad un sistema $G(s)$ i cui diagrammi di Bode sono mostrati in figura. 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:
 $x(t) = 2a \sin(0.1bt + \pi/6)$;
- e.2) ricavare l'espressione analitica della funzione di trasferimento $G(s)$. Stimare in modo approssimato eventuali valori di δ .

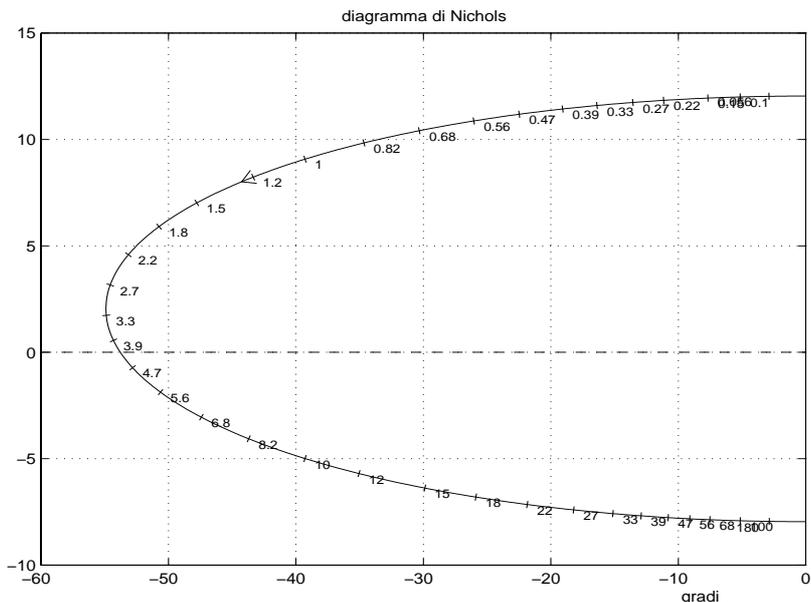
$G(s) =$



f) Si faccia riferimento ad un sistema $G(s)$ il cui diagramma di Nichols è mostrato in figura. Nei limiti della precisione consentita dal grafico si risponda alle seguenti domande:

- f.1) calcolare la risposta “a regime” $y_\infty(t)$ del sistema $G(s)$ quando in ingresso è presente il segnale:
 $x(t) = a + 2 \cos(0.5bt)$;
- f.2) calcolare per quale valore di ω si ha il massimo sfasamento tra un segnale sinusoidale in ingresso e il corrispondente segnale sinusoidale in uscita:

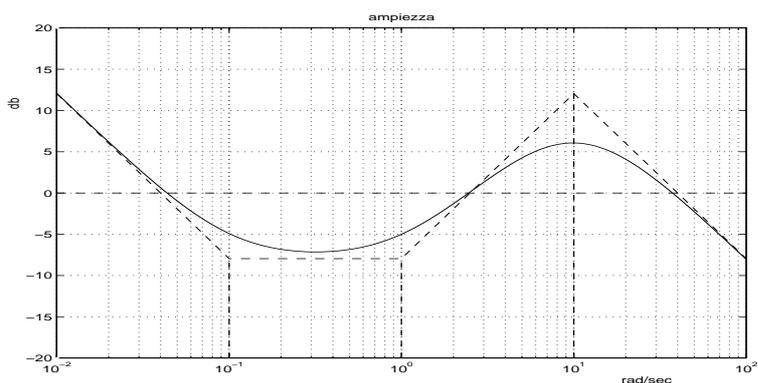
$\omega = \dots\dots$



g) Si faccia riferimento al diagramma di Bode dei moduli mostrato in figura.

Sapendo che il sistema è a fase minima, stimare “indicativamente” la fase del sistema in corrispondenza delle seguenti pulsazioni:

- $\omega_1 = 0.01 \rightarrow \varphi_1 \simeq \dots\dots$
- $\omega_2 = 0.1 \rightarrow \varphi_2 \simeq \dots\dots$
- $\omega_3 = 10 \rightarrow \varphi_3 \simeq \dots\dots$
- $\omega_4 = 100 \rightarrow \varphi_4 \simeq \dots\dots$



Controlli Automatici - Primo Compito

9 Novembre 2005 - Domande

Compito Nr. $a =$ $b =$

Nome:	
Nr. Mat.	
Firma:	
C.L.:	Info. Elet. Telec. Altro.

Negli esercizi che seguono, si sostituisca ad “ a ” e “ b ” i valori assegnati e si risponda alle domande. Per ciascuno dei test a soluzione multipla, segnare con una crocetta le affermazioni che si ritengono giuste. Alcuni test contengono più affermazioni giuste e si considerano superati quando “tutte” le affermazioni giuste sono contrassegnate.

1. Scrivere, in funzione dei segnali $x(t)$ e $y(t)$, l’equazione differenziale corrispondente alla seguente funzione di trasferimento:

$$G(s) = \frac{Y(s)}{X(s)} = \frac{3s^2 + b}{s(s^2 + 2s + a)} \quad \rightarrow$$

2. Nella scomposizione in fratti semplici, qual è l’andamento temporale $g_1(t)$ corrispondente ad una coppia di poli complessi coniugati posizionati in $p_{1,2} = “b” \pm j“a”$ con grado di molteplicità $r = 2$ (indicare in modo simbolico i parametri non noti):

$$g_1(t) =$$

3. Scrivere la funzione di trasferimento $G(s)$ di un sistema del secondo ordine caratterizzato da una pulsazione naturale ω_n pari ad “ b ”, un coefficiente di smorzamento $\delta = 0.4$ e un guadagno statico pari a “ a ”:

$$G(s) =$$

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

$$Y(s) = \frac{bs + 3}{(s + b)(s - a) + 2} \quad \rightarrow \quad y_0 =$$

5. Calcolare il valore il valore finale $y_\infty = \lim_{t \rightarrow \infty} y(t)$ del segnale $y(t)$ corrispondente alla seguente trasformata di Laplace $Y(s)$:

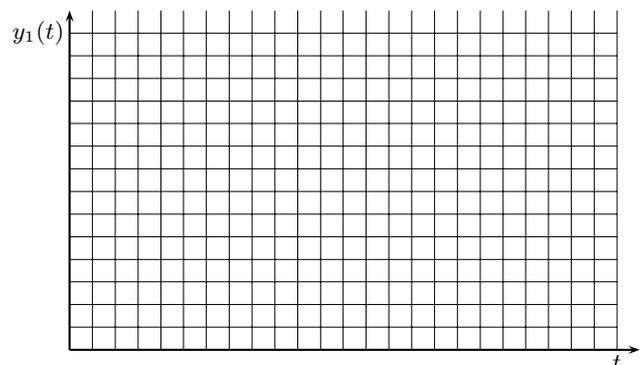
$$Y(s) = \frac{s - a}{(bs + 3)s} \quad \rightarrow \quad y_\infty =$$

6. Disegnare l’andamento qualitativo $y_1(t)$ della risposta al gradino unitario del sistema $G_1(s)$. Calcolare il guadagno statico il tempo di assestamento T_a , il periodo T dell’oscillazione smorzata (se esiste) e la massima sovraelongazione $S\% = 100 e^{-\delta\pi/\sqrt{1-\delta^2}}$ (se esiste):

$$G_1(s) = \frac{100}{[(s + b)^2 + a^2](0.1s + b)}$$

$$K_0 = \quad T_a =$$

$$T = \quad S\% =$$



7. 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 $G(s)$:

$$G(s) = \frac{e^{-bs}}{s(a - s)} \quad \rightarrow \quad \begin{cases} M(\omega) = \\ \varphi(\omega) = \end{cases}$$

8. Calcolare la trasformata $Y(s)$ del segnale di uscita corrispondente all'equazione differenziale $3\dot{y}(t) + 4by(t) = 2x(t)$, in presenza di un ingresso nullo $x(t) = 0$ e con condizione iniziale $y(0) = a$ (fare i calcoli mantenendo i parametri in forma simbolica).

$$Y(s) =$$

9. Il picco di risonanza M_R di un sistema del 2° ordine è:

- $M_R = \frac{\delta}{2\sqrt{1-2\delta^2}}$
 $M_R = \frac{\delta}{2\sqrt{1-\delta^2}}$
 $M_R = \frac{1}{2\delta\sqrt{1-2\delta^2}}$
 $M_R = \frac{1}{2\delta\sqrt{1-\delta^2}}$

10. Un sistema che realizza un ritardo puro

- è un sistema lineare tempo invariante
 è un sistema lineare tempo variante
 è un sistema non lineare tempo invariante

11. Un sistema del secondo ordine a poli complessi coniugati e privo di zeri, ha un picco di risonanza $M_R > 1$

- se e solo se $0 < \delta < 1/\sqrt{2}$
 se e solo se $0 < \delta < 0.5$
 se e solo se $0.5 < \delta < 1/\sqrt{2}$
 se e solo se $0 < \delta < 1$

12. La funzione di risposta armonica $F(\omega)$ di un sistema lineare tempo invariante può essere determinata sperimentalmente per punti

- solo se il sistema è a fase minima
 solo se il sistema è stabile
 solo se il sistema è asintoticamente stabile
 anche se il sistema è instabile

13. In un sistema del secondo ordine a poli complessi coniugati e privo di zeri, il coefficiente di smorzamento δ rimane costante al variare della posizione dei poli su

- una retta uscente dall'origine
 una retta parallela all'asse immaginario
 una circonferenza con centro nell'origine

14. La funzione di trasferimento $G(s)$ di un sistema asintoticamente stabile e a fase minima è completamente determinata

- dal diagramma di Bode delle ampiezze
 dalla risposta impulsiva $g(t)$ del sistema
 dalla risposta $h(t)$ del sistema al gradino unitario

15. Per $\omega = 1/\tau$, il diagramma “reale” di Bode delle ampiezze della funzione $G(j\omega) = \frac{1}{1-j\tau\omega}$

- vale $1/2$
 vale $1/\sqrt{2}$
 vale $\simeq -3$ db.
 ha guadagno unitario