

Cognome:

Nome:

N. Matr.:

Ho seguito il corso con

Prof Giarré Prof. Biagiotti

Controlli Automatici - Parte A

Ingegneria Meccanica e Ingegneria del Veicolo

Compito del 6 novembre 2018 - Quiz

Per ciascuno dei seguenti quesiti (*si considerino solo le domande numerate normalmente o che recano il nome del docente con cui si è seguito il corso*), segnare con una crocetta le risposte che si ritengono corrette. Alcuni quesiti possono avere più risposte corrette.

I quiz si ritengono superati se vengono individuate almeno metà delle risposte esatte (punti 5.5 su 11), diversamente il compito verrà ritenuto insufficiente a prescindere dal risultato della seconda prova.

1. Il sistema dinamico caratterizzato dal modello ingresso-stato-uscita

$$\begin{cases} \dot{x}_1 &= -2x_1 + 4tx_2 + 2u \\ \dot{x}_2 &= \sin(t)x_2 \\ y &= x_2 \end{cases}$$

è:

- lineare, tempo-invariante non lineare, tempo-invariante
 non lineare, tempo-variante lineare, tempo-variante

2. Se al sistema $G(s) = \frac{s+2}{s(s^2+9)(s+5)}$ viene fornito in ingresso il segnale $u(t) = 2\sin(3t)$ a regime l'uscita sarà:

- nulla
 limitata
 sinusoidale (con pulsazione $\omega = 3$)
 illimitata

3. Quali dei seguenti sistemi sono BIBO (Bounded Input Bounded Output) stabili, cioè a fronte di ingressi limitati rispondono, asintoticamente, con uscite limitate?

- $G(s) = \frac{s+4}{s(s+2)(3s+1)}$ $G(s) = \frac{s-1}{(2s+1)(s+3)}$
 $G(s) = \frac{s+1}{(s+2)^2(s+4)}$ $G(s) = \frac{s+1}{(4s+1)(s^2+9)}$

4. Il valore finale della risposta al gradino $y(t)$ del sistema $G(s) = \frac{2s+1}{s^2+4}$ vale:

- 0
 3
 1/2
 \neq

5. La funzione di trasferimento $G(s) = \frac{s^2+3s+2}{s^3+7s} = \frac{Y(s)}{U(s)}$ corrisponde all'equazione differenziale:

- $\ddot{y}(t) + 7\dot{y}(t) + 2 = 3\ddot{u}(t) + \dot{u}(t) + 4$
 $\ddot{y}(t) + 7\dot{y}(t) = \ddot{u}(t) + 3\dot{u}(t) + 2u(t)$
 $3\ddot{y}(t) + \dot{y}(t) + 4y(t) = \ddot{u}(t) + 7\dot{u}(t) + 2u(t)$
 $3\ddot{y}(t) + \dot{y}(t) + 4y(t) = \ddot{u}(t) + 7\dot{u}(t) + 2u(t)$

6. Se un sistema ha due poli complessi coniugati $p = 2 \pm j1$ di molteplicità 3, allora la sua risposta temporale (libera o forzata che sia) sarà sicuramente caratterizzata da un termine

- $y(t) \propto e^{2t} \cos(t)$
- $y(t) \propto t e^{2t} \cos(t)$
- $y(t) \propto t^2 e^{2t} \cos(t)$
- $y(t) \propto t^3 e^{2t} \cos(t)$

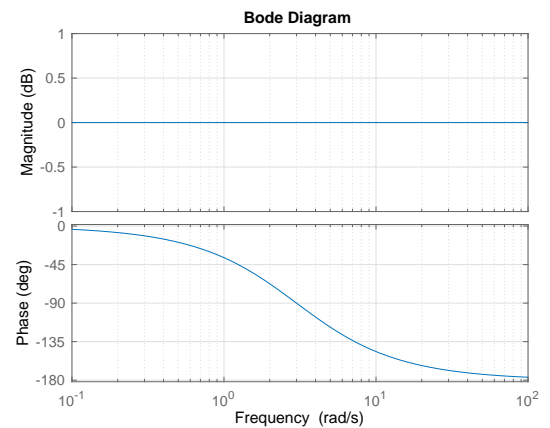
7. Considerando l'ingresso $\bar{u} = 1$, indicare quali dei seguenti stati sono di equilibrio per il sistema

$$\begin{cases} \dot{x}(t) = x^3(t) - x(t)u(t) \\ y = \cos(x(t)) + 2u^2(t) \end{cases}$$

- $\bar{x} = -0.5$
- $\bar{x} = 0$
- $\bar{x} = 1$
- $\bar{x} = -1$

8. I diagrammi di Bode di figura si riferiscono al sistema:

- $G(s) = \frac{3-s}{3+s}$
- $G(s) = \frac{3+s}{3-s}$
- $G(s) = e^{-3s}$
- $G(s) = e^{3s}$



9. Dato un sistema meccanico massa-molla-smorzatore descritto dalla funzione di trasferimento $\frac{Y(s)}{X(s)} = \frac{1}{Ms^2 + Bs + K}$, con $M = 0.2$ kg, $B = 2$ Ns/m, $K = 300$ N/m, quanto vale il tempo di assestamento nella risposta al gradino:

- $T_a = 3$ s
- $T_a = 0.3$ s
- $T_a = 1.2$ s
- $T_a = 0.6$ s

10. Considerando la risposta al gradino di un sistema del secondo ordine a poli complessi coniugati, il massimo sorpasso percentuale rimane costante al variare della posizione dei poli:

- su due rette parallele all'asse reale
- su di una circonferenza con centro nell'origine
- su due semirette uscenti dall'origine
- su di una retta parallela all'asse immaginario

Controlli Automatici - Parte A

Ingegneria Meccanica e Ingegneria del Veicolo

Compito del 6 novembre 2018 - Esercizi

Rispondere in maniera analitica ai seguenti quesiti (gli studenti dovranno rispondere ai quesiti contrassegnati solo con lettere o col nome del docente di cui hanno seguito il corso più una lettera). I problemi e le domande a risposta aperta si ritengono superati se vengono conseguiti almeno metà dei punti totali (11 su 22), diversamente il compito verrà ritenuto insufficiente a prescindere dal risultato della prima prova.

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

$$x_1(t) = 2\delta(t) + \frac{e^{-t}}{3} \sin(5t), \quad x_2(t) = (3t^3 + 2t + 3)e^{-3t}$$

Giarré - b) Dato un sistema LTI tempo continuo

$$\begin{cases} \dot{x}_1(t) &= x_1(t) + 2x_2(t) \\ \dot{x}_2(t) &= x_3(t) \\ \dot{x}_3(t) &= x_2(t) + u(t) \\ y(t) &= x_3(t) \end{cases}$$

- b.1) Studiare la stabilità del sistema.
- b.2) Determinare la risposta impulsiva del sistema.

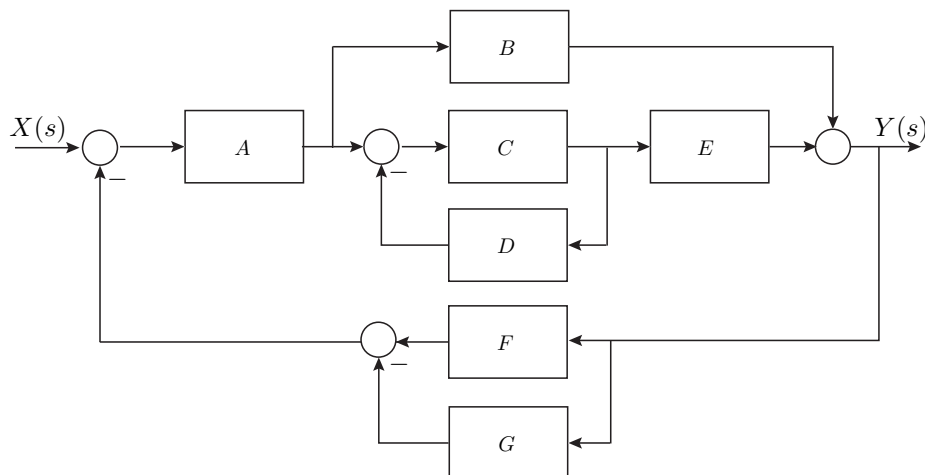
Biagiotti - b) Data l'equazione differenziale

$$\ddot{y}(t) + 8\dot{y}(t) + 16y(t) = -11\dot{x}(t) - 32x(t)$$

dove $y(t)$ e $x(t)$ rappresentano rispettivamente il segnale di uscita e quello di ingresso:

- b.1) Determinare la funzione di trasferimento $G(s) = \frac{Y(s)}{X(s)}$ corrispondente all'equazione differenziale data;
- b.2) Calcolare analiticamente la risposta al gradino unitario di $G(s)$.

c) Dato il seguente schema a blocchi:

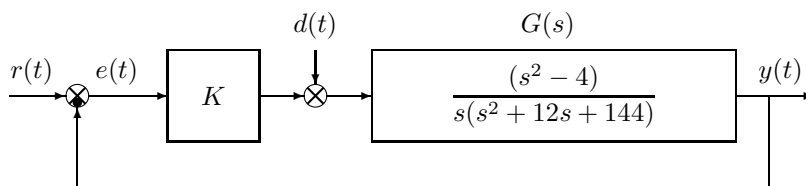


utilizzando la formula di Mason calcolare la funzione di trasferimento $G(s)$ che lega l'ingresso $X(s)$ all'uscita $Y(s)$.

d) Sia data la funzione di trasferimento $G(s) = \frac{10(s + 40)(s - 3)}{(s^2 + 2.4s + 5.44)(s^2 + 30s + 625)}$

Disegnare l'andamento qualitativo della risposta $y(t)$ a un gradino in ingresso di ampiezza 5, $u(t) = 5$. Calcolare il valore a regime y_∞ dell'uscita $y(t)$ del sistema, stimare qualitativamente il tempo di assestamento T_a del sistema e il periodo T_ω dell'eventuale oscillazione smorzata.

e) Sia dato il seguente sistema retroazionato:

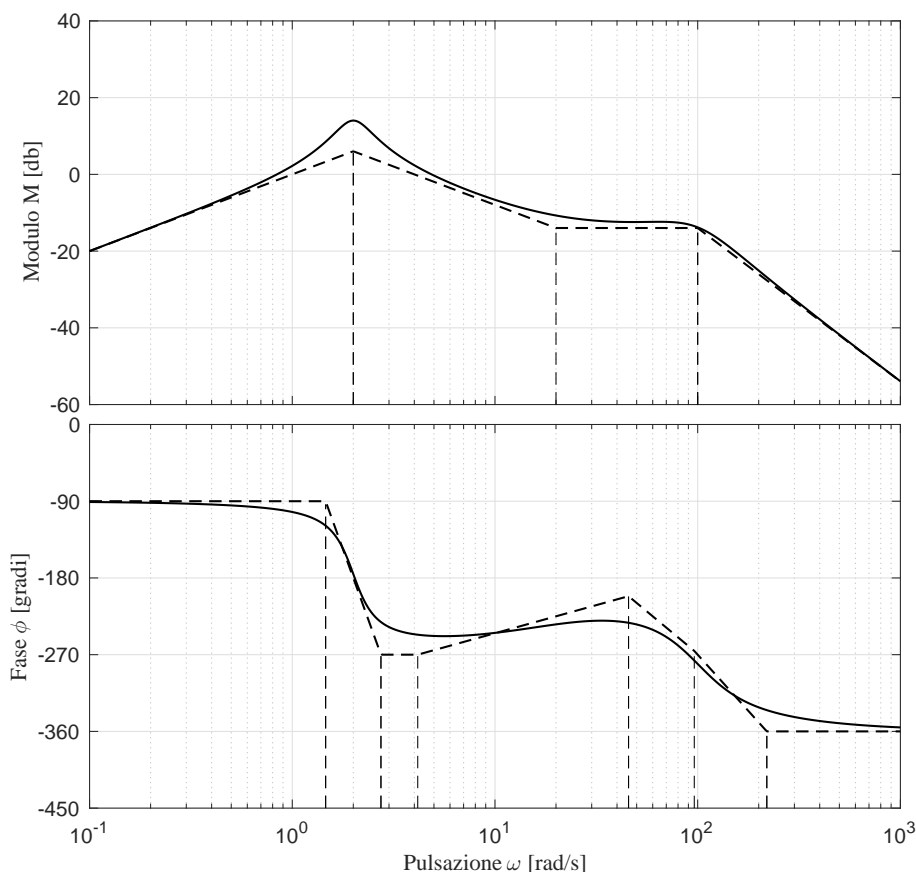


- e.1) Determinare per quali valori del parametro K il sistema retroazionato è asintoticamente stabile.
- e.2) Posto $K = -10$, calcolare l'errore a regime e_∞ quando sul sistema retroazionato agiscono contemporaneamente il segnale di riferimento $r(t) = 6$ e il disturbo $d(t) = 3 \sin(5t)$
- e.3) Tracciare (nello schema fornito in allegato) i diagrammi asintotici di Bode delle ampiezze e delle fasi della funzione $G(s)$.

Biagiotti - e.4) Tracciare qualitativamente il luogo delle radici del sistema retroazionato valori negativi del parametro K . Determinare esattamente gli asintoti, il centro degli asintoti, le intersezioni con l'asse immaginario e i corrispondenti valori del guadagno K .

Giarré - e.4) Disegnare qualitativamente il diagramma di Nyquist della funzione di risposta armonica $G(j\omega)$ per valori positivi della pulsazione. Calcolare esattamente la posizione σ_0 di un eventuale asintoto, le eventuali intersezioni con l'asse reale e i corrispondenti valori delle pulsazioni.

f) Si faccia riferimento ai diagrammi di Bode delle ampiezze e delle fasi della funzione $G(s)$ mostrati in figura.



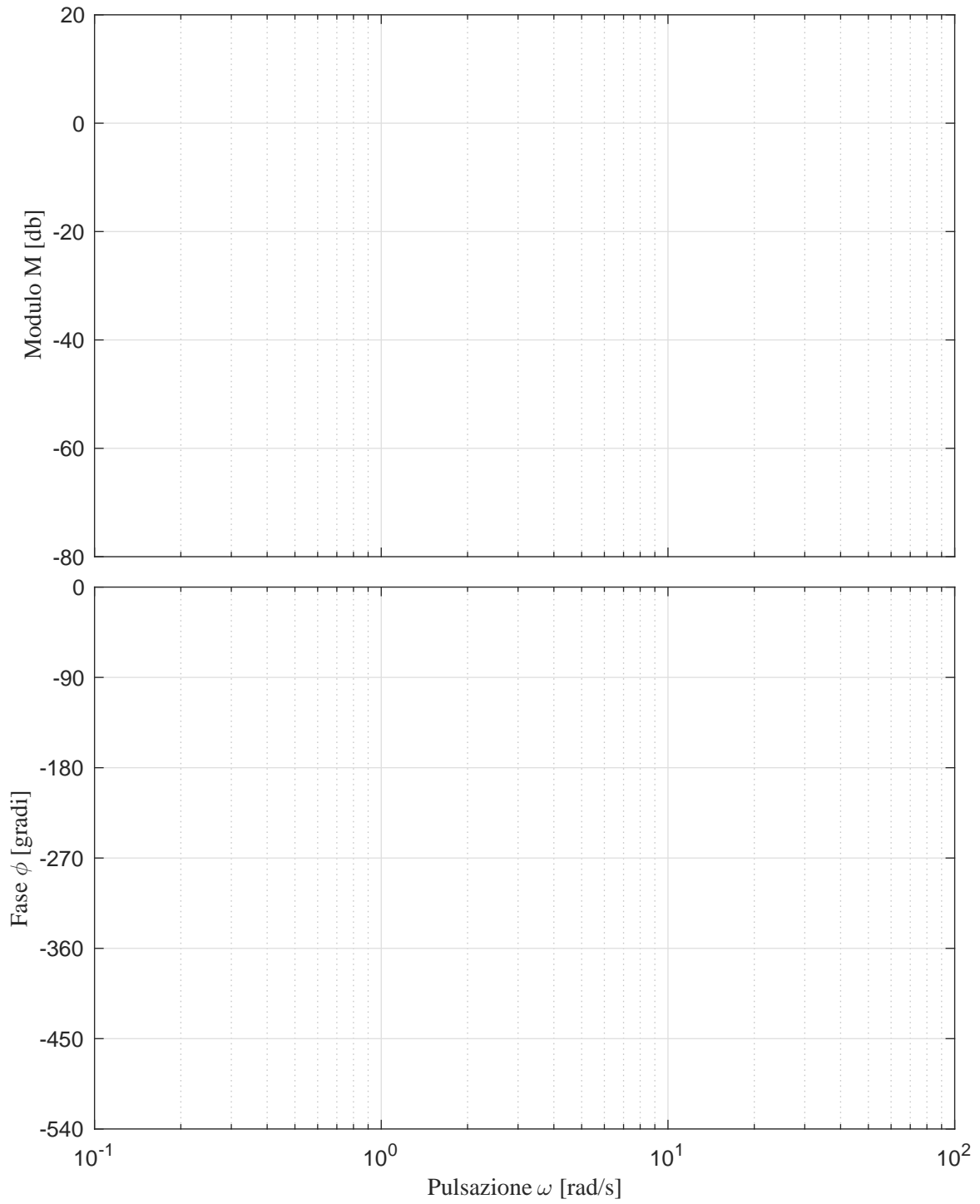
- f.1) Si richiede di ricavare l'espressione analitica della funzione $G(s)$.
- f.2) Valutare in maniera approssimata la risposta a regime $y_\infty(t)$ del sistema $G(s)$ quando in ingresso è presente il segnale:

$$x(t) = 4 + 3 \sin(10t + \pi/4).$$

Cognome:

Nome:

N. Matr.:



Cognome:

Nome:

N. Matr.:

Ho seguito il corso con

Prof Giarré Prof. Biagiotti

Controlli Automatici - Parte A

Ingegneria Meccanica e Ingegneria del Veicolo

Compito del 6 novembre 2018 - Quiz

Per ciascuno dei seguenti quesiti (si considerino solo le domande numerate normalmente o che recano il nome del docente con cui si è seguito il corso), segnare con una crocetta le risposte che si ritengono corrette. Alcuni quesiti possono avere più risposte corrette.

I quiz si ritengono superati se vengono individuate almeno metà delle risposte esatte (punti 5.5 su 11), diversamente il compito verrà ritenuto insufficiente a prescindere dal risultato della seconda prova.

1. Il sistema dinamico caratterizzato dal modello ingresso-stato-uscita

$$\begin{cases} \dot{x}_1 &= -2x_1 + 4tx_2 + 2u \\ \dot{x}_2 &= \sin(t)x_2 \\ y &= x_2 \end{cases}$$

è:

- lineare, tempo-invariante non lineare, tempo-invariante
 non lineare, tempo-variante lineare, tempo-variante

2. Se al sistema $G(s) = \frac{s+2}{s(s^2+9)(s+5)}$ viene fornito in ingresso il segnale $u(t) = 2\sin(3t)$ a regime l'uscita sarà:

- nulla
 limitata
 sinusoidale (con pulsazione $\omega = 3$)
 illimitata

3. Quali dei seguenti sistemi sono BIBO (Bounded Input Bounded Output) stabili, cioè a fronte di ingressi limitati rispondono, asintoticamente, con uscite limitate?

- $G(s) = \frac{s+4}{s(s+2)(3s+1)}$ $G(s) = \frac{s-1}{(2s+1)(s+3)}$
 $G(s) = \frac{s+1}{(s+2)^2(s+4)}$ $G(s) = \frac{s+1}{(4s+1)(s^2+9)}$

4. Il valore finale della risposta al gradino $y(t)$ del sistema $G(s) = \frac{2s+1}{s^2+4}$ vale:

- 0
 3
 1/2
 \neq

5. La funzione di trasferimento $G(s) = \frac{s^2+3s+2}{s^3+7s} = \frac{Y(s)}{U(s)}$ corrisponde all'equazione differenziale:

- $\ddot{y}(t) + 7\dot{y}(t) + 2 = 3\ddot{u}(t) + \dot{u}(t) + 4$
 $\ddot{y}(t) + 7\dot{y}(t) = \ddot{u}(t) + 3\dot{u}(t) + 2u(t)$
 $3\ddot{y}(t) + \dot{y}(t) + 4y(t) = \ddot{u}(t) + 7\dot{u}(t) + 2u(t)$
 $3\ddot{y}(t) + \dot{y}(t) + 4y(t) = \ddot{u}(t) + 7\dot{u}(t) + 2u(t)$

6. Se un sistema ha due poli complessi coniugati $p = 2 \pm j1$ di molteplicità 3, allora la sua risposta temporale (libera o forzata che sia) sarà sicuramente caratterizzata da un termine

- $y(t) \propto e^{2t} \cos(t)$
- $y(t) \propto t e^{2t} \cos(t)$
- $y(t) \propto t^2 e^{2t} \cos(t)$
- $y(t) \propto t^3 e^{2t} \cos(t)$

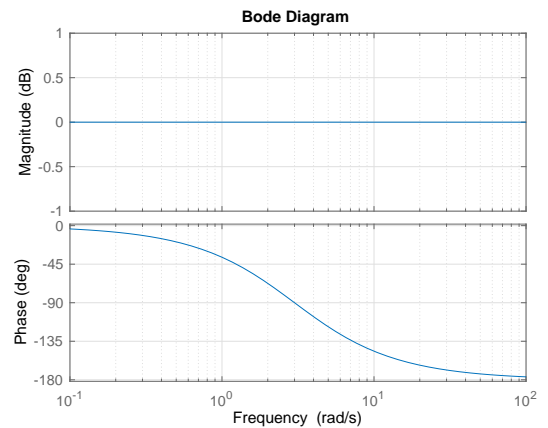
7. Considerando l'ingresso $\bar{u} = 1$, indicare quali dei seguenti stati sono di equilibrio per il sistema

$$\begin{cases} \dot{x}(t) = x^3(t) - x(t)u(t) \\ y = \cos(x(t)) + 2u^2(t) \end{cases}$$

- $\bar{x} = -0.5$
- $\bar{x} = 0$
- $\bar{x} = 1$
- $\bar{x} = -1$

8. I diagrammi di Bode di figura si riferiscono al sistema:

- $G(s) = \frac{3-s}{3+s}$
- $G(s) = \frac{3+s}{3-s}$
- $G(s) = e^{-3s}$
- $G(s) = e^{3s}$



9. Dato un sistema meccanico massa-molla-smorzatore descritto dalla funzione di trasferimento $\frac{Y(s)}{X(s)} = \frac{1}{Ms^2 + Bs + K}$, con $M = 0.2$ kg, $B = 2$ Ns/m, $K = 300$ N/m, quanto vale il tempo di assestamento nella risposta al gradino:

- $T_a = 3$ s
- $T_a = 0.3$ s
- $T_a = 1.2$ s
- $T_a = 0.6$ s

10. Considerando la risposta al gradino di un sistema del secondo ordine a poli complessi coniugati, il massimo sorpasso percentuale rimane costante al variare della posizione dei poli:

- su due rette parallele all'asse reale
- su di una circonferenza con centro nell'origine
- su due semirette uscenti dall'origine
- su di una retta parallela all'asse immaginario

Controlli Automatici - Parte A

Ingegneria Meccanica e Ingegneria del Veicolo

Compito del 6 novembre 2018 - Esercizi

Rispondere in maniera analitica ai seguenti quesiti (gli studenti dovranno rispondere ai quesiti contrassegnati solo con lettere o col nome del docente di cui hanno seguito il corso più una lettera). I problemi e le domande a risposta aperta si ritengono superati se vengono conseguiti almeno metà dei punti totali (11 su 22), diversamente il compito verrà ritenuto insufficiente a prescindere dal risultato della prima prova.

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

$$x_1(t) = 2\delta(t) + \frac{e^{-t}}{3} \sin(5t), \quad x_2(t) = (3t^3 + 2t + 3)e^{-3t}$$

SOLUZIONE:

$$X_1(s) = 2 + \frac{1}{3} \frac{5}{(s+1)^2 + 25}, \quad X_2(s) = \frac{18}{(s+3)^4} + \frac{2}{(s+3)^2} + \frac{3}{(s+3)},$$

Giarré - b) Dato un sistema LTI tempo continuo

$$\begin{cases} \dot{x}_1(t) = x_1(t) + 2x_2(t) \\ \dot{x}_2(t) = x_3(t) \\ \dot{x}_3(t) = x_2(t) + u(t) \\ y(t) = x_3(t) \end{cases}$$

b.1) Studiare la stabilità del sistema.

SOLUZIONE:

Si determinano le matrici nello spazio degli stati: $A = \begin{bmatrix} 1 & 2 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \\ 0 & 1 & 0 \end{bmatrix}$, $B = \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ 1 \end{bmatrix}$, $C = [0 \ 0 \ 1]$,

$$D = [0].$$

Da cui si ricava che $G(s) = \frac{s(s-1)}{(s-1)(s^2-1)} = \frac{s}{(s-1)(s+1)}$.

Gli autovalori sono $\{1, 1, -1\}$ e i poli sono $\{1, -1\}$. Il sistema è instabile internamente e esternamente.

b.2) Determinare la risposta impulsiva del sistema.

SOLUZIONE:

La risposta impulsiva è data da:

$$y(t) = \mathcal{L}^{-1}(G(s)) = ae^t + be^{-t}, \text{ dove } a = \frac{1}{2} \text{ e } b = \frac{1}{2} \text{ si ottengono con la formula del residui.}$$

Biagiotti - b) Data l'equazione differenziale

$$\ddot{y}(t) + 8\dot{y}(t) + 16y(t) = -11\dot{x}(t) - 32x(t)$$

dove $y(t)$ e $x(t)$ rappresentano rispettivamente il segnale di uscita e quello di ingresso:

b.1) Determinare la funzione di trasferimento $G(s) = \frac{Y(s)}{X(s)}$ corrispondente all'equazione differenziale data;

SOLUZIONE:

$$G(s) = \frac{-11s - 32}{s^2 + 8s + 16}$$

b.2) Calcolare analiticamente la risposta al gradino unitario di $G(s)$.

SOLUZIONE:

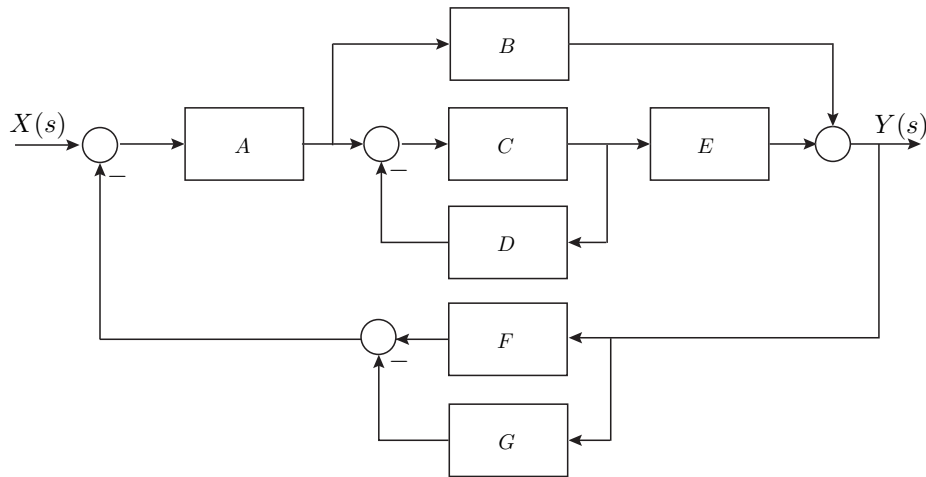
La risposta al gradino unitario di $G(s)$ può essere ottenuta calcolando l'antitrasformata di Laplace di $Y(s) = G(s)\frac{1}{s}$. Scomponendo $Y(s)$ in fratti semplici si ottiene

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

da cui, antitrasformando, risulta

$$y(t) = -2 + 2e^{-4t} - 3te^{-4t}$$

c) Dato il seguente schema a blocchi:



utilizzando la formula di Mason calcolare la funzione di trasferimento $G(s)$ che lega l'ingresso $X(s)$ all'uscita $Y(s)$.

SOLUZIONE:

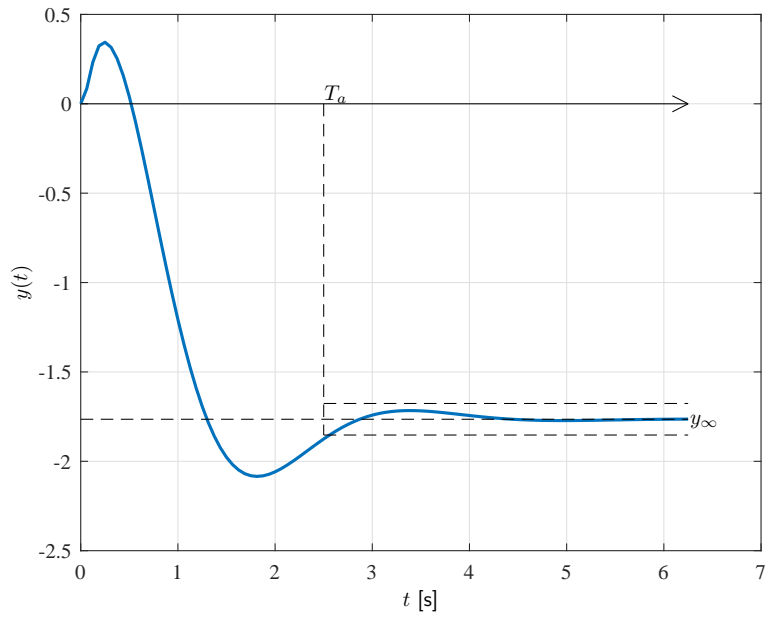
$$G(s) = \frac{Y(s)}{X(s)} = \frac{ACE + AB(1 + CD)}{1 + CD + ACEF - ACEG + ABF - ABG + ABFCD - ABGCD}$$

d) Sia data la funzione di trasferimento $G(s) = \frac{10(s+40)(s-3)}{(s^2 + 2.4s + 5.44)(s^2 + 30s + 625)}$

Disegnare l'andamento qualitativo della risposta $y(t)$ a un gradino in ingresso di ampiezza 5, $u(t) = 5$. Calcolare il valore a regime y_∞ dell'uscita $y(t)$ del sistema, stimare qualitativamente il tempo di assestamento T_a del sistema e il periodo T_ω dell'eventuale oscillazione smorzata.

SOLUZIONE:

Il sistema ha due poli complessi coniugati dominanti $p = \sigma \pm j\omega = -1.2 \pm 2j$ pertanto la risposta al gradino sarà di tipo oscillatorio smorzato, come mostrato in figura.



Il valore a regime dell'uscita per un gradino in ingresso di ampiezza $A = 5$ risulta

$$y_{\infty} = A G(0) = 5 \cdot (-0.3529) = -1.7647.$$

Il tempo di assestamento T_a è

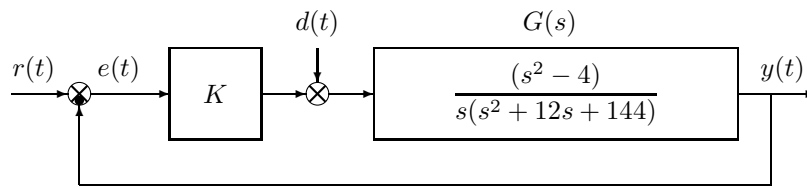
$$T_a = \frac{3}{|\sigma|} = \frac{3}{1.2} = 2.5 \text{ s},$$

e il periodo dell'oscillazioni è

$$T_{\omega} = \frac{2\pi}{\omega} = 3.1416 \text{ s}.$$

La presenza di uno zero reale positivo (con valore simile a $|\sigma|$) causa la sovraelongazione iniziale evidenziata in figura.

e) Sia dato il seguente sistema retroazionato:



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

SOLUZIONE:

L'equazione caratteristica del sistema retroazionato è

$$1 + \frac{K(s^2 - 4)}{s(s^2 + 12s + 144)} = 0 \quad \rightarrow \quad s^3 + (K + 12)s^2 + 144s - 4K = 0$$

La corrispondente tabella di Routh è la seguente

3	1	144	
2	$K + 12$	$-4K$	$\rightarrow K > -12$
1	$148K + 1728$		$\rightarrow K > -\frac{1728}{148} = -11.6757$
0	$-4K$		$\rightarrow K < 0$

Il sistema retroazionato è asintoticamente stabile per:

$$-11.6757 = K^* < K < 0$$

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

$$\omega^* = \sqrt{\frac{4K^*}{K^* + 12}} = 12$$

e.2) Posto $K = -10$, calcolare l'errore a regime e_∞ quando sul sistema retroazionato agiscono contemporaneamente il segnale di riferimento $r(t) = 6$ e il disturbo $d(t) = 3 \sin(5t)$

SOLUZIONE:

Dato che il sistema è lineare e soggetto quindi alla sovrapposizione degli effetti, l'errore $E(s)$, espresso mediante la trasformata di Laplace, risulterà:

$$E(s) = E_r(s) + E_d(s)$$

dove $E_r(s)$ è l'errore dovuto al riferimento mentre $E_d(s)$ è l'errore dovuto al disturbo. L'errore $e_r(\infty)$ dovuto al riferimento costante è nullo, dal momento che l'impianto $G(s)$ presenta un polo nell'origine. Per quanto riguarda il calcolo dell'errore dovuto al disturbo $d(t)$:

$$E_d(s) = F_d(s)D(s)$$

dove $D(s)$ è la trasformata di Laplace di $d(t)$ e $F_d(s)$ è la funzione di trasferimento tra $D(s)$ e $E_d(s)$ che vale

$$F_d(s) = -\frac{G(s)}{1 + KG(s)} = \frac{-s^2 + 4}{s^3 + 2s^2 + 144s + 40}$$

Essendo $d(t)$ sinusoidale è possibile sfruttare il concetto di risposta armonica ottenendo $e_{d\infty}(t) = 3 |F_d(j5)| \sin(5t + \arg\{F_d(j5)\})$ con $|F_d(j5)| = 0.0487$ e $\arg\{F_d(j5)\} = -269.0371^\circ = 4.6956 \text{ rad}$. In conclusione,

$$e_\infty = e_{d\infty} = 0.1462 \sin(5t + 4.6956).$$

e.3) Tracciare (nello schema fornito in allegato) i diagrammi asintotici di Bode delle ampiezze e delle fasi della funzione $G(s)$.

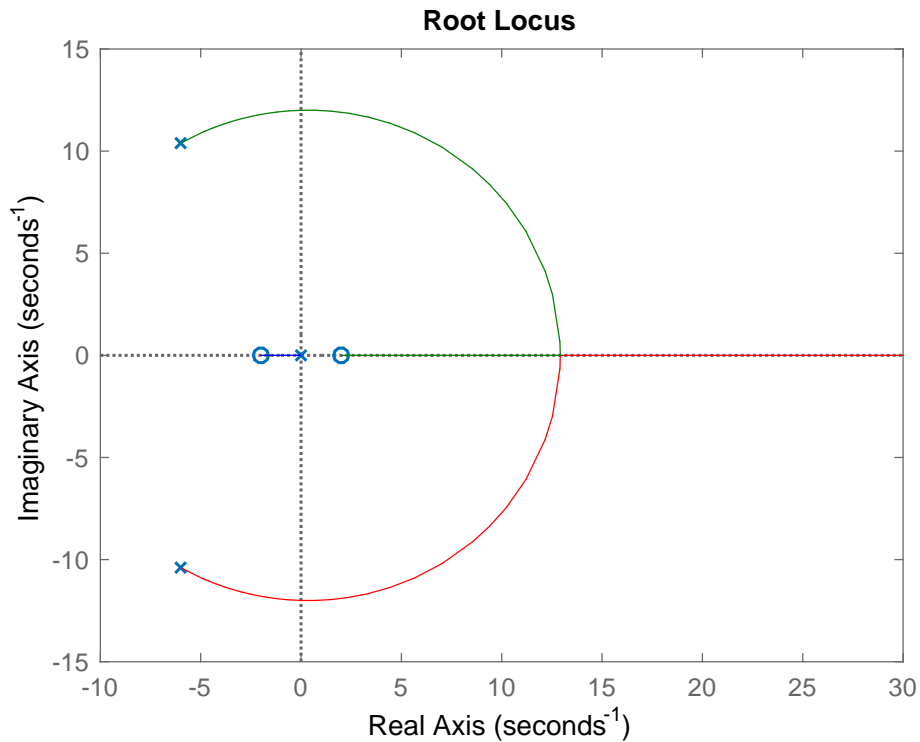
SOLUZIONE:

Vedi figura in fondo.

Biagiotti - e.4) Tracciare qualitativamente il luogo delle radici del sistema retroazionato valori negativi del parametro K . Determinare esattamente gli asintoti, il centro degli asintoti, le intersezioni con l'asse immaginario e i corrispondenti valori del guadagno K .

SOLUZIONE:

Il guadagno della $G(s)$ nella forma poli-zeri è positivo, pertanto il luogo delle radici verrà tracciato con le usuali regole per $K < 0$. C'è un unico asintoto, essendo 1 il grado relativo, pertanto il calcolo del centro degli asintoti è di scarsa importanza. Il luogo delle radici finale è riportato nella seguente figura.

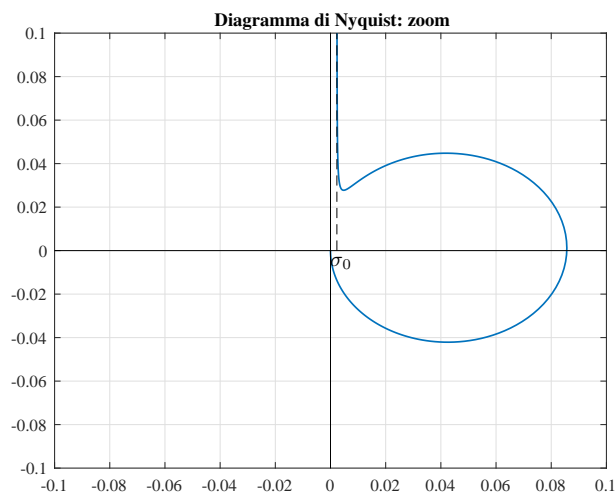


Dall'analisi svolta mediante il criterio di Routh, risulta che il luogo delle radici (per $K > 0$) attraversa l'asse immaginario, passando dal semipiano sinistro a quello destro, in corrispondenza di $s^* = \pm j\omega^* = \pm j12$, per $K = K^* = -11.6757$.

Giarré - e.4) Disegnare qualitativamente il diagramma di Nyquist della funzione di risposta armonica $G(j\omega)$ per valori positivi della pulsazione. Calcolare esattamente la posizione σ_0 di un eventuale asintoto, le eventuali intersezioni con l'asse reale e i corrispondenti valori delle pulsazioni.

SOLUZIONE:

Il diagramma di Nyquist della funzione $G(s)$ è riportato in figura.



La funzione approssimante per $\omega \rightarrow 0$ è $G_0(s) = -\frac{1}{36s}$ pertanto il diagramma parte all'infinito con fase iniziale $\varphi_0 = -\frac{3\pi}{2}$. La funzione approssimante per $\omega \rightarrow \infty$ è $G_\infty(s) = \frac{1}{s}$ e quindi il diagramma giunge nell'origine con fase finale $\varphi_\infty = -\frac{\pi}{2}$.
 Il parametro Δ_τ vale

$$\Delta_\tau = \frac{1}{2} - \frac{1}{2} - \frac{1}{12} = -0.0833 < 0$$

pertanto il diagramma parte in ritardo rispetto alla fase iniziale φ_0 .

Il parametro Δ_p vale

$$\Delta_p = 2 - 2 + 12 = 12 > 0$$

pertanto il diagramma arriva in anticipo rispetto alla fase finale φ_∞ . Lo sfasamento complessivo è $\Delta\varphi = -\pi$.

Essendo il sistema di tipo 1, è presente un asintoto verticale che ha ascissa

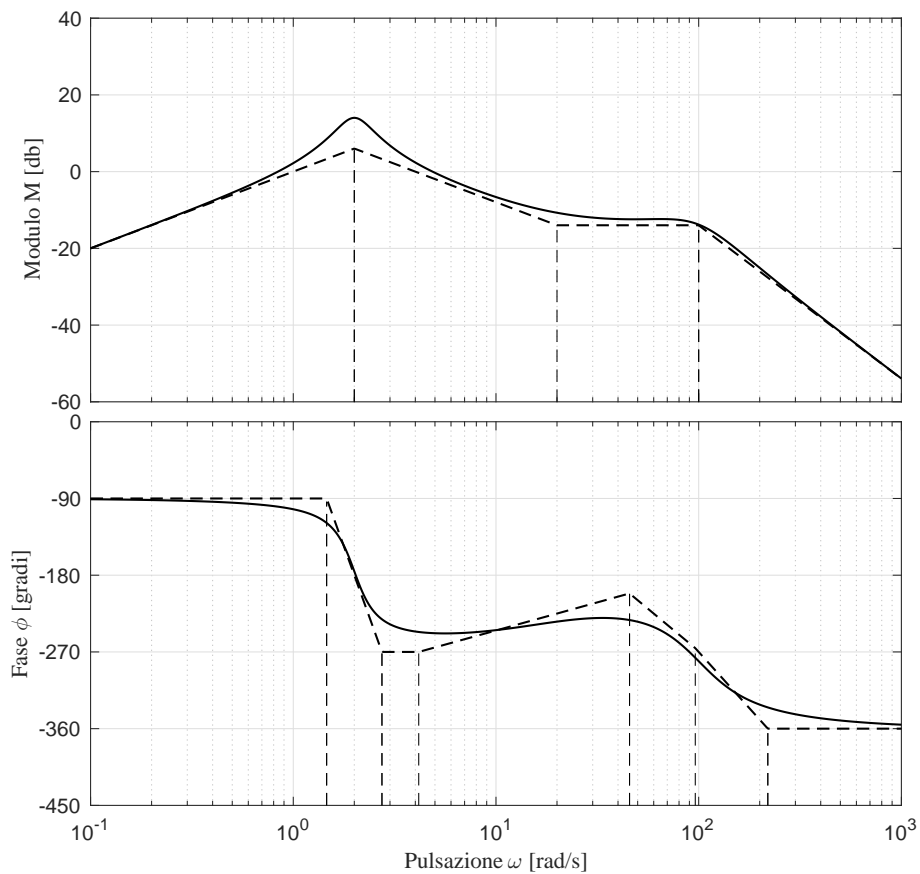
$$\sigma_a = K \Delta_\tau = 0.0023$$

Dal diagramma risultano inoltre esistere un'intersezione con l'asse reale, che in virtù dell'analisi svolta con Routh al primo punto risulta essere

$$\sigma^* = -1/K^* = 1/11.6757 = 0.0856$$

La pulsazione ω^* corrispondente a K^* è $\omega^* = 12 \text{ rad/s}$.

f) Si faccia riferimento ai diagrammi di Bode delle ampiezze e delle fasi della funzione $G(s)$ mostrati in figura.



f.1) Si richiede di ricavare l'espressione analitica della funzione $G(s)$.

SOLUZIONE:

$$G(s) = \frac{-s \left(\frac{1}{20}s + 1 \right)}{(0.25s^2 + 0.2s + 1) \left(\frac{s^2}{100} + \frac{1}{100}s + 1 \right)} = \frac{-2000s(s + 20)}{(s^2 + 0.8s + 4)(s^2 + 100s + 100^2)}$$

In corrispondenza di $\omega = 2 \text{ rad/s}$ è presente una coppia di poli complessi coniugati stabili (essendo lo sfasamento -180°) con $\delta = 0.2$. Infatti

$$\delta = \frac{1}{2M_{\omega_n}} \simeq \frac{1}{2 \cdot 2.5} = 0.2.$$

La distanza $M_{\omega_n} \simeq 8 \text{ db} \simeq 2.5$ si legge dal diagramma di Bode dei moduli.

In corrispondenza di $\omega = 20 \text{ rad/s}$ è presente uno zero reale stabile.

In corrispondenza di $\omega = 100 \text{ rad/s}$ è presente una coppia di poli complessi coniugati stabili (sfasamento -180°) caratterizzati da $\delta = 0.5$ (come si evince dal fatto che diagramma asintotico e diagramma reale si intersecano proprio in corrispondenza del punto di rottura in 100).

Infine, il valore del guadagno μ si determina dalla funzione approssimante per basse frequenze $G_0(s) = \mu s$, il cui modulo in corrispondenza del primo punto di rottura vale

$$|G_0(j2)| \approx 6 \text{ db} = 2$$

da cui

$$|\mu(j2)| = 2 \Rightarrow |\mu| = 1.$$

Il segno di μ sarà negativo poichè il sistema ha fase iniziale $-\pi/2$ (dato dal contributo $\pi/2$ dello zero nell'origine e $-\pi$ del guadagno negativo).

f.2) Valutare in maniera approssimata la risposta a regime $y_\infty(t)$ del sistema $G(s)$ quando in ingresso è presente il segnale:

$$x(t) = 4 + 3 \sin(10t + \pi/4).$$

SOLUZIONE:

A causa dello zero nell'origine l'ingresso costante viene completamente filtrato dalla $G(s)$ mentre la risposta al segnale sinusoidale si ottiene leggendo dai diagrammi di Bode modulo e argomento di $G(j\omega)$ in $\omega = 10 \text{ rad/s}$.

$$\begin{aligned} y_\infty(t) &= 3 \cdot |G(j10)| \sin(10t + \arg\{G(j10)\} + \pi/4) \\ &\approx 1.3997 \sin(10t - 4.2663 + \pi/4) \\ &\approx 1.3997 \sin(10t - 3.4809). \end{aligned}$$

