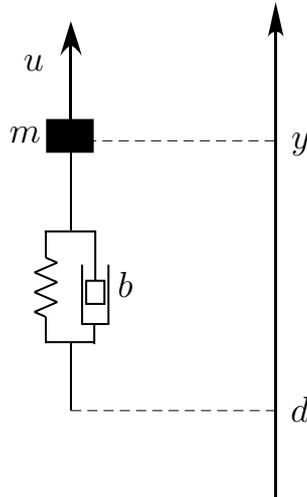


Cognome e nome: _____ Matr.: _____

Non è ammessa la consultazione di libri o quaderni, né l'uso di calcolatrici programmabili. Scrivere in modo chiaro e ordinato, motivare ogni risposta e fornire traccia dei calcoli.

Esercizio 1. Si consideri il seguente sistema meccanico.



Si tratta di una sospensione che consiste in una massa m collegata alla ruota (di massa trascurabile) attraverso uno smorzatore con costante di attrito b e una molla con costante elastica k . Si supponga che la molla abbia lunghezza a riposo L , cioè che la forza elastica applicata alla massa sia

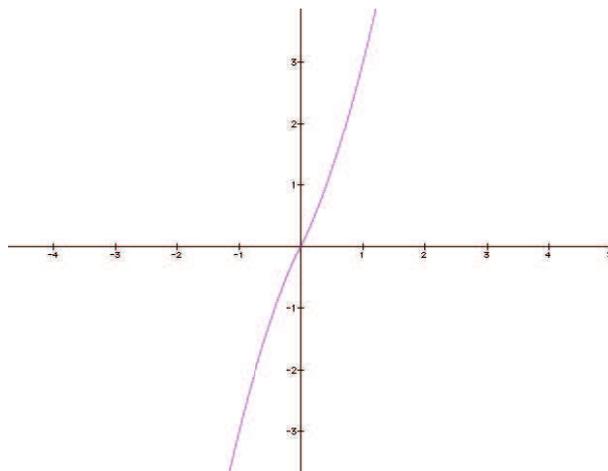
$$F_y = -k(y - d - L)$$

Sulla massa agisce una forza di controllo u mentre la posizione della ruota d è da considerarsi un disturbo. Sulla massa agisce anche la forza di gravità mg dove g è l'accelerazione di gravità.

1. Determinare le equazioni del moto del sistema meccanico. Determinare l'evoluzione di equilibrio $y(t) = \bar{y}$ sapendo che $u(t) = 0$ e $d(t) = 0$. Determinare la funzione di trasferimento tra ingresso $u(t)$ e l'uscita $\tilde{y}(t) := y(t) - \bar{y}$.
2. Supponiamo ora che la forza elastica applicata alla massa sia una funzione non lineare delle posizioni, cioè

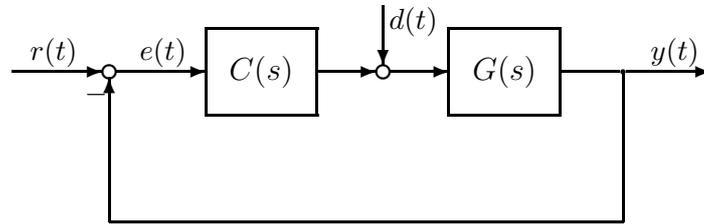
$$F_y = -k g(y - d - L)$$

dove $g(x) = x(2 + |x|)$ (si noti che è una funzione dispari). Il grafico di questa funzione è mostrato nella seguente figura.



Determinare l'evoluzione di equilibrio $y(t) = \bar{y}$ sapendo che $u(t) = 0$ e $d(t) = 0$. Determinare la funzione di trasferimento tra ingresso $u(t)$ e l'uscita $\tilde{y}(t) := y(t) - \bar{y}$ sotto l'ipotesi che $u(t)$ e $\tilde{y}(t)$ siano piccoli.

Esercizio 2. Si consideri lo schema a blocchi mostrato nella figura seguente.

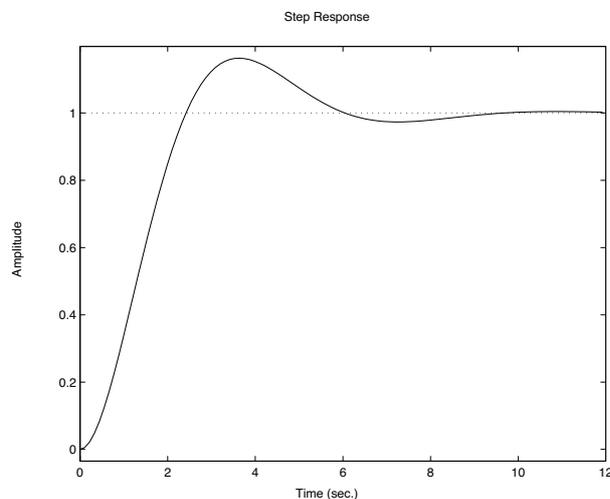


Si supponga che

$$C(s) = \frac{K}{s} \quad G(s) = \frac{1}{s^2 + s + a}$$

dove $a \geq 0$.

1. Determinare i valori di K e a che rendono BIBO stabile il sistema in catena chiusa.
2. Sia $T(s)$ la funzione di trasferimento tra l'ingresso $r(t)$ e l'uscita $y(t)$. Determinare la funzione sensibilita' di $T(s)$ rispetto al parametro a .
3. Determinare a sapendo che, prendendo $K = 0$ e applicando un disturbo $d(t)$ a gradino unitario si osserva l'uscita $y(t)$ mostrata in figura.



4. Determinare l'errore $e(t)$ a regime in funzione di K sapendo che $r(t) = 2t$ e $d(t) = \sin(t)$.

Esercizio 3. Si consideri lo schema a blocchi precedente in cui

$$C(s) = \frac{K}{s + a} \quad G(s) = \frac{s^2 + 1}{s^2}.$$

1. Si determini il valore di a , sapendo che -1 é punto doppio del luogo dei poli in catena chiusa.
2. Si disegni il luogo dei poli in catena chiusa per $K > 0$ (si determinino asintoti, punti doppi, angoli di uscita, intersezione asse immaginario).

ES L

1) Equazioni del moto

$$-m\ddot{y} - b(\dot{y} - \dot{d}) - k(y - d - L) - mg + u = 0$$

Se $u(t) = 0$, $\dot{d}(t) = 0$ e $y(t) = \bar{y}$ costante allora $\dot{y} = \dot{y}' = 0$
 $\ddot{d} = 0$
 e quindi l'equazione diventa

$$-k(\bar{y} - L) - mg = 0 \quad \bar{y} = L - \frac{mg}{k}$$

Se $\tilde{y}(t) = y(t) - \bar{y}$ da cui $\dot{\tilde{y}} = \dot{y}$ e $\ddot{\tilde{y}} = \ddot{y}$. Sostituendo
 nelle equazioni del moto si ottiene

$$-m\ddot{\tilde{y}} - b(\dot{\tilde{y}} - \dot{d}) - k(\tilde{y} + \bar{y} - d - L) - mg + u = 0$$

Passando alle coordinate di Laplace si ottiene

$$(ms^2 + bs + k)\tilde{Y}(s) - (bs + k)D(s) + U(s) = 0$$

La funzione di trasferimento è $\tilde{Y}(s)/U(s) = \frac{1}{ms^2 + bs + k}$

2) Equazioni del moto

$$-m\ddot{y} - b(\dot{y} - \dot{d}) - k(y - d - L) - mg + u = 0$$

Sapendo che $u = d = 0$ e che $\dot{d} = \dot{y} = \ddot{y} = 0$ e $y(t) = \bar{y}$ si
 ottiene

$$-k(y - L) - mg = 0 \Rightarrow \bar{y} = L + g^{-1}\left(-\frac{mg}{u}\right)$$

Si cerca $g^{-1}\left(-\frac{mg}{u}\right)$ è ripetuto, mi
 interessa invertire la funzione $g(x)$ per $x < 0$

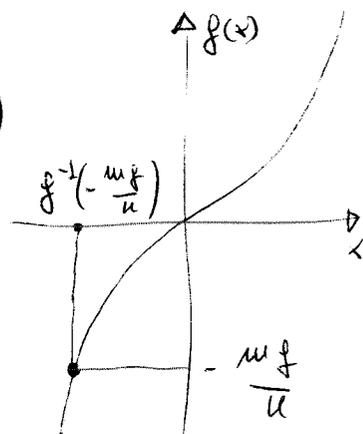
$$g(x) = x(2-x) \quad x < 0$$

Dobbiamo risolvere quindi l'equazione $g(x) = -\frac{mg}{u}$ che corrisponde

$$x(2-x) = -\frac{mg}{u}$$

$$x^2 - 2x + \frac{mg}{u} = 0 \quad x_{1,2} = 1 \pm \sqrt{1 + \frac{mg}{u}}$$

Mi interessa solo la
 soluzione < 0



quindi $x = 1 - \sqrt{1 + mg/k}$ da cui si ottiene

$$\bar{y} = L + 1 - \sqrt{1 + mg/k}$$

intorno a \tilde{y} e d sono piccoli, allora

$$f(y - d - L) = f(\tilde{y} + \bar{y} - d - L) \approx f(\bar{y} - L) + \left. \frac{\partial f}{\partial x} \right|_{x=\bar{y}-L} (\tilde{y} - d)$$

Si noti che $f(\bar{y} - L) = -\frac{mg}{k}$

$$\left. \frac{\partial f}{\partial x} \right|_{x=\bar{y}-L} = 2 - 2x \Big|_{x=\bar{y}-L} = 2(1 - \bar{y} + L) = 2\sqrt{1 + mg/k}$$

Sostituendo nelle equazioni del moto si ottiene

$$-m\ddot{\tilde{y}} - b(\dot{\tilde{y}} - \dot{d}) - k \left[-\frac{mg}{k} + 2\sqrt{1 + \frac{mg}{k}} (\tilde{y} - d) \right] - mg + u = 0$$

Con calcoli analoghi ai precedenti, prendendo per le
trasformate di Laplace, si ottiene

$$\frac{\tilde{Y}(s)}{U(s)} = \frac{1}{ms^2 + bs + 2k\sqrt{1 + \frac{mg}{k}}}$$

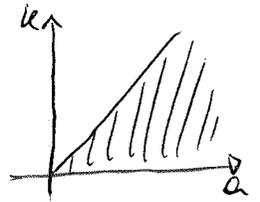
ES 2

$$1) T_{zy}(s) = \frac{CG}{1+CG} = \frac{k}{s(s^2+s+a)+k} = \frac{k}{s^3+s^2+as+k}$$

Tabella di Routh

3	1	a
2	1	k
1	a-k	
0	k	

Stabilità per $0 < k < a$



$$2) T(s) = \frac{k}{s^3+s^2+as+k}$$

$$S_a^T(s) = \frac{a}{T} \frac{\partial T}{\partial a} = 0 \quad \frac{s^3+s^2+as+k}{k} \frac{-ks}{(s^3+s^2+as+k)^2} = \frac{-as}{s^3+s^2+as+k}$$

3) Per $k=0$ la funzione di trasferimento $T(s)$ di x e y è

$$G(s) = \frac{1}{s^2+s+a}$$

Dalla figura si osserva che il polinomio a regime deve essere 1 e quindi $G(a) = 1$ da cui segue che $a=1$

4) Il calcolo degli autovalori a regime lascia sempre solo per i valori di k che rendono BBO stabile il sistema e quindi per $0 < k < 1$. Applichiamo la sovralleazione degli effetti.

$$u) u(t) = 2t, \quad d(t) = 0 \quad T_{ze}(s) = \frac{1}{1+CG} = \frac{s(s^2+s+1)}{s(s^2+s+1)+k}$$

$$R(s) = \frac{1}{s^2} \quad E(s) = T_{ze}(s) \frac{1}{s^2} = \frac{s^2+s+1}{s(s^2+s+1)+k} \frac{1}{s}$$

$E(s)$ ha un polo nell'origine e gli altri poli stabili. Quindi

$$e(t) \approx E(s)s|_{s=0} = \frac{1}{k}$$

$$u) u(t) = 0, \quad d(t) = \sin(t) \quad e(t) \approx \frac{1}{k-1} \sin(t + \angle T_{de}(j))$$

$$T_{de}(s) = \frac{-s}{s(s^2+s+1)+k} \quad T_{de}(j) = \frac{-j}{k-1} = \frac{j}{1-k} \quad |T_{de}(j)| = \frac{1}{1-k} \quad \angle T_{de}(j) = \frac{\pi}{2}$$

ES 3

Dobbiamo studiare il luogo di

$$s^2(s+a) + k(s^2+1) = 0$$

1) Punti doppi

$$\begin{cases} s^2(s+a) + k(s^2+1) = 0 \\ 2s(s+a) + s^2 + 2ks = 0 \end{cases}$$

Sappiamo che $s = -1$ è punto doppio e quindi risolvere il sistema

$$\begin{cases} a-1+2k=0 \\ -2(a-1)+1-2k=0 \end{cases} \Rightarrow \begin{cases} a-1-2a+2+1=0 \\ k = -\frac{a-1}{2} \end{cases} \Rightarrow \begin{cases} a=2 \\ k=-\frac{1}{2} \end{cases}$$

2) C'è un polo unitario e quindi non è rappresentabile

Punti doppi

$$\begin{cases} s^2(s+2) + k(s^2+1) = 0 & k = -\frac{3s+4}{2} & s^3 + 2s^2 - \frac{3s+4}{2}(s^2+1) = 0 \\ s(3s+4) + 2ks = 0 & 2s^3 + 4s^2 - 3s^3 - 4s^2 - 3s - 4 = 0 \end{cases}$$

$s^3 + 3s + 4 = 0$ Sappiamo che un soluzione è $s = -1$
quindi $s+1$ divide il polinomio

$$\begin{array}{r|l} s^3 + 0s^2 + 3s + 4 & s+1 \\ s^3 + s^2 & s^2 - s + 4 \\ \hline -s^2 + 3s + 4 & \\ -s^2 - s & \\ \hline 4s + 4 & \end{array}$$

radici $s^2 - s + 4$ sono complesse e quindi non ci sono altri punti doppi

Tabelle di Routh

3	1	0	Si vede che per $k > 0$
2	$k+2$	k	non lo zero 2 variabili
1	$\frac{-k}{k+2}$		e quindi nessun altro zero
0	k		Anziché usare il globo zero in J

$$\sum \angle s - z_i - \sum \angle s - p_i = \pi \quad s \rightarrow J$$

$$\beta + \angle (J - (-J)) - [\angle (J - 0) + \angle (J - 0) + \angle (J - (-2))] = \pi \Rightarrow \beta + \frac{\pi}{2} - \frac{\pi}{2} - \frac{\pi}{2} = \frac{\pi}{2} + J = \pi$$

$$\beta = \frac{3}{2}\pi + \arctan \frac{1}{2}$$

