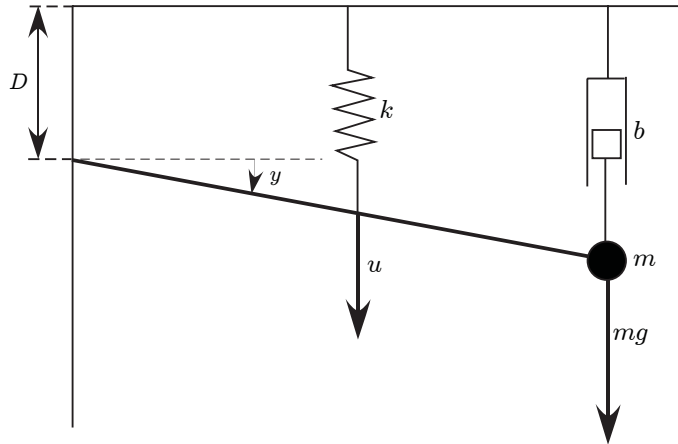


Cognome e nome: \_\_\_\_\_ Matr.: \_\_\_\_\_

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

**Esercizio 1A.** Si consideri il seguente sistema meccanico



Si tratta di pendolo di lunghezza  $l$  con massa  $m$  concentrata alla sua estremità' incernierato a distanza  $D$  dal soffitto e collegato al soffitto con una molla a distanza  $l/2$  e con uno smorzatore a distanza  $l$ . Supponiamo che la molla sia ideale con costante di elasticità'  $k$  e lunghezza a riposo  $L$ . Supponiamo che anche lo smorzatore sia ideale con costante di attrito  $b$ . Supponiamo che a distanza  $l/2$  sia applicata una forza di ingresso  $u$  verticale e che l'uscita sia l'angolo  $y$ .

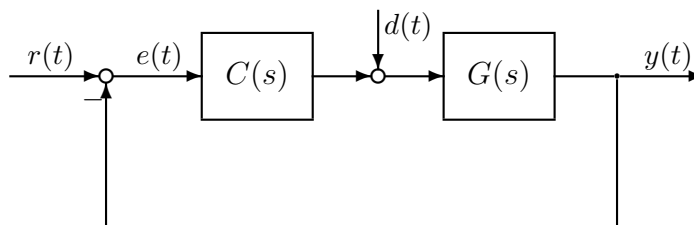
1. Determinare le equazioni del moto del sistema.
2. Supponiamo che  $u(t) = 0$ . Determinare  $D$  tale che  $y(t) = 0$  sia evoluzione di equilibrio.
3. Supponendo che il valore di  $D$  sia quello determinato nel punto precedente, determinare la funzioni di trasferimento del sistema dall'ingresso  $u(t)$  all'uscita  $y(t)$  supponendo che  $y(t), u(t)$  siano piccoli.

**Esercizio 2A.** Si consideri un sistema con funzione di trasferimento

$$W(s) = \frac{1}{s(s+1)}$$

alimentato con un ingresso a gradino unitario  $u(t) = \delta^{(-1)}(t)$ . Determinare l'uscita forzata.

**Esercizio 3A.** Si consideri lo schema a blocchi mostrato nella figura seguente.

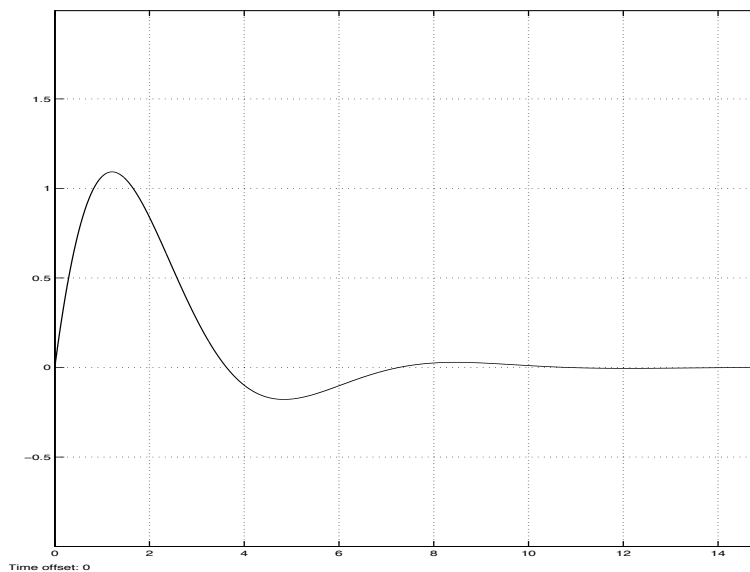


Si supponga che

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

con  $a > 0$ .

1. Determinare le funzioni di trasferimento  $T_{ry}(s)$  e  $T_{dy}(s)$  del sistema in catena chiusa dagli ingressi  $r(t)$  e  $d(t)$  all'uscita  $y(t)$ . Studiare la stabilità di  $T_{ry}(s)$  e  $T_{dy}(s)$  al variare di  $K$ .
2. Determinare la funzione sensibilità di  $T_{ry}(s)$  rispetto alle variazioni del parametro  $a$ .
3. Supponiamo che  $a = 2$  e che  $r(t) = 2$  e che  $d(t) = \cos(t)$ . Determinare l'andamento a regime di  $y(t)$  al variare di  $K$ .
4. Supponiamo che  $K = 0$  e che a un ingresso di disturbo  $d(t) = \sin(2t)$  si osservi un'uscita  $y(t)$  mostrata in figura. Determinare il valore di  $a$ .

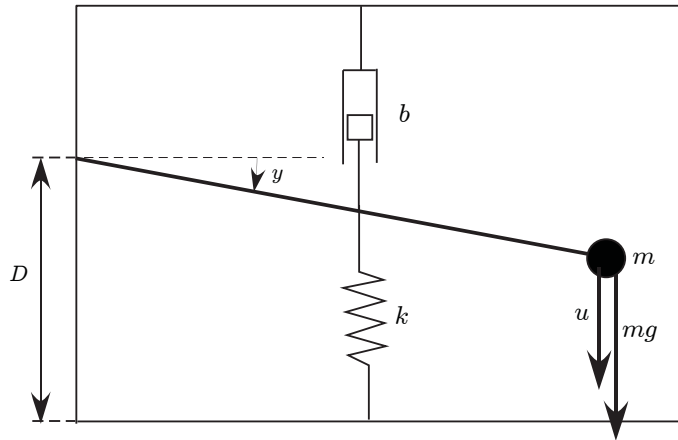


**Esercizio 4A.** Dare la definizione di sistema BIBO stabile e descrivere la caratterizzazione dei sistemi BIBO stabili in termini delle caratteristiche della risposta impulsiva. Dare un esempio di sistema BIBO stabile e un esempio di sistema BIBO instabile.

Cognome e nome: \_\_\_\_\_ Matr.: \_\_\_\_\_

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

**Esercizio 1B.** (8 punti) Si consideri il seguente sistema meccanico



Si tratta di pendolo di lunghezza  $l$  con massa  $m$  concentrata alla sua estremità' incernierato a distanza  $D$  dal pavimento e collegato al pavimento con una molla a distanza  $l/2$  e al soffitto con uno smorzatore sempre a distanza  $l/2$ . Supponiamo che la molla sia ideale con costante di elasticità'  $k$  e lunghezza a riposo  $L$ . Supponiamo che anche lo smorzatore sia ideale con costante di attrito  $b$ . Supponiamo che all'estremità' del pendolo sia applicata una forza di ingresso  $u$  verticale e che l'uscita sia l'angolo  $y$ .

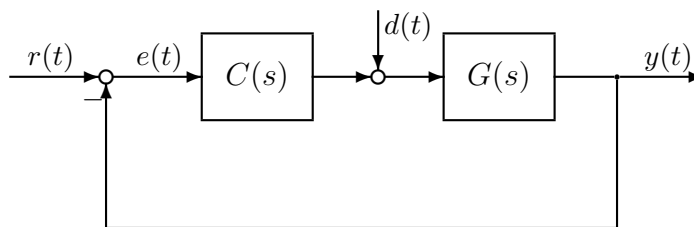
1. Determinare le equazioni del moto del sistema.
2. Supponiamo che  $u(t) = 0$ . Determinare  $D$  tale che  $y(t) = 0$  sia evoluzione di equilibrio.
3. Determinare la funzioni di trasferimento del sistema dall' ingresso  $u(t)$  all'uscita  $y(t)$  supponendo che  $y(t), u(t)$  siano piccoli.

**Esercizio 2B.** Si consideri un sistema con funzione di trasferimento

$$W(s) = \frac{1}{s^2}$$

alimentato con un ingresso  $u(t) = e^{-2t}$  per  $t \geq 0$ . Determinare l'uscita forzata.

**Esercizio 3B.** Si consideri lo schema a blocchi mostrato nella figura seguente.

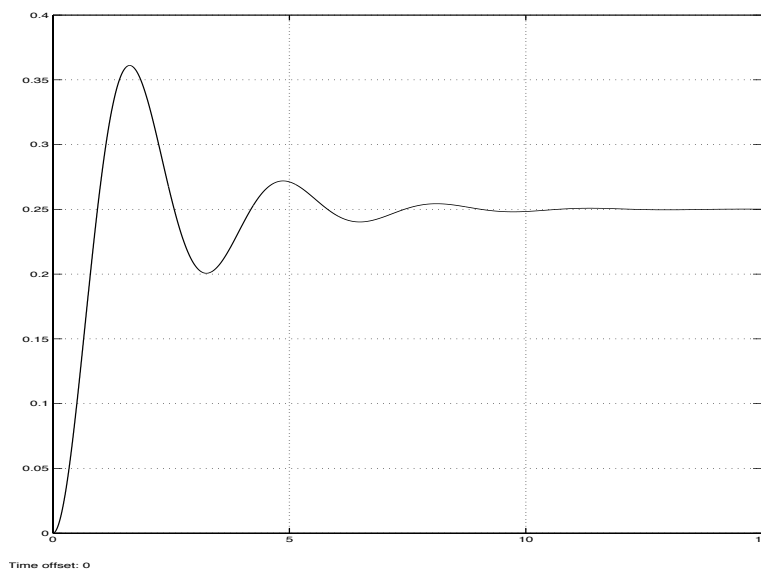


Si supponga che

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

con  $a > 0$ .

1. Determinare le funzioni di trasferimento  $T_{ry}(s)$  e  $T_{dy}(s)$  del sistema in catena chiusa dagli ingressi  $r(t)$  e  $d(t)$  all'uscita  $y(t)$ . Studiare la stabilità di  $T_{re}(s)$  e  $T_{de}(s)$  al variare di  $K$ .
2. Determinare la funzione sensibilità di  $T_{ry}(s)$  rispetto alle variazioni del parametro  $a$ .
3. Supponiamo che  $a = 1$ ,  $K = 1$  e che  $r(t) = \cos(t)$  e che  $d(t) = 5$ . Determinare l'andamento a regime di  $y(t)$ .
4. Supponiamo che  $K = 0$  e che a un ingresso di disturbo a gradino unitario  $d(t) = \delta^{(-1)}(t)$  si osservi un'uscita  $y(t)$  mostrata in figura. Determinare il valore di  $a$ .



**Esercizio 4B.** Dare la definizione di poli dominanti e il loro significato nella descrizione del comportamento in transitorio di un sistema. Indicare i parametri con cui si descrivono le caratteristiche del transitorio.

# ES 1A

Equazioni del moto

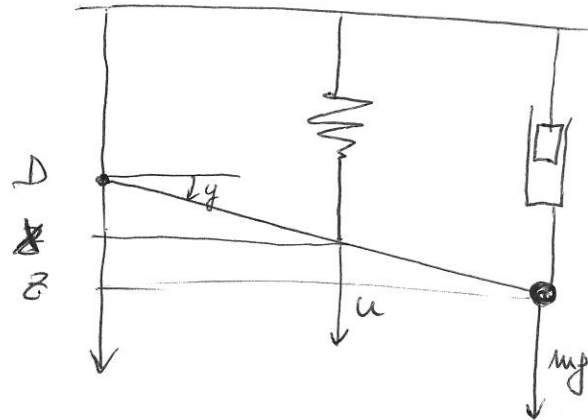
$J = \text{momento di inerzia} = ml^2$

$$-J \ddot{\gamma} - k(x - 0 - L) \frac{l}{2} \cos \gamma - b(\dot{z} - \dot{0}) l \cos \gamma + mg l \cos \gamma + u \frac{l}{2} \cos \gamma = 0$$

$$x = D + \frac{l}{2} \sin \gamma$$

$$z = D + l \sin \gamma$$

$$\dot{z} = \frac{d}{dt} (D + l \sin \gamma) = l \cos(\gamma) \dot{\gamma}$$



$$-J \ddot{\gamma} - k \left( \frac{l}{2} \sin \gamma + D - L \right) \frac{l}{2} \cos \gamma - b l \cos(\gamma) l \cos(\gamma) \dot{\gamma} + mg l \cos \gamma + u \frac{l}{2} \cos \gamma = 0$$

Se  $u=0$  e  $\gamma=0 \Rightarrow \ddot{\gamma}=0$  e  $\dot{\gamma}=0$  l'equazione diventa

$$-k \left( \frac{l}{2} \sin 0 + D - L \right) \frac{l}{2} \cos 0 + mg l \cos 0 = 0 \Rightarrow -k(D-L) \frac{l}{2} + mg l = 0$$

Linearizzazione: se  $\gamma$  piccolo allora  $\Rightarrow D = \frac{2mg}{k} + L$

$$\sin \gamma \approx \gamma \quad \cos \gamma \approx 1$$

$$-J \ddot{\gamma} - k \frac{l}{2} \gamma \frac{l}{2} - b l^2 \dot{\gamma} + mg l + u \frac{l}{2} - k(D-L) \frac{l}{2} = 0$$

$$(J s^2 + b l^2 s + k l^2 / 4) Y(s) = \frac{l}{2} U(s)$$

$$Y(s) = \frac{l/2}{J s^2 + b l^2 s + k l^2 / 4} U(s)$$

# ES 2 A

$$U(s) = \frac{1}{s} \quad Y(s) = W(s) \frac{1}{s} = \frac{1}{(s+1)s^2} = \frac{A}{s} + \frac{B}{s^2} + \frac{C}{s+1}$$

Andr' troviamo A, B, C identtando i polinomi

$$= \frac{As(s+1) + B(s+1) + Cs^2}{s^2(s+1)}$$

$$As(s+1) + B(s+1) + Cs^2 = 1$$

$$y(t) = A + Bt + Ce^{-t}$$

$$s^2 \begin{cases} A+C=0 \\ A+B=0 \\ B=1 \end{cases} \quad B=1 \quad A=-1 \quad C=1$$

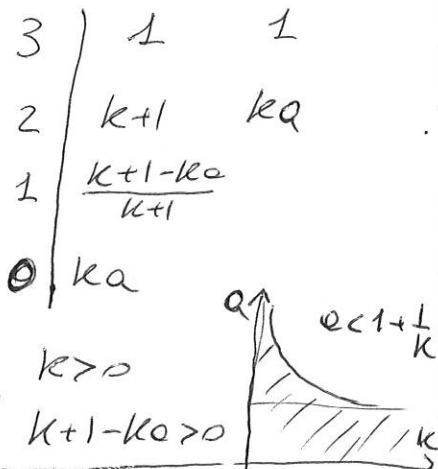
$$y(t) = -1 + t + e^{-t}$$

# ES 3 A

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

$$T_{dy}(s) = \frac{G}{1+CG} = \frac{s(s^2+a)}{s(s^2+s+1)+k(s^2+a)}$$

denominatore  $s^3 + (k+1)s^2 + s + ka$



$$2) \sum_a T_{zy} = \frac{a}{T_{zy}} \quad \frac{\partial T_{zy}}{\partial a} = a \frac{s(s^2+s+1)+k(s^2+a)}{k(s^2+a)} \frac{k[s(s^2+s+1)+k(s^2+a)] - k(s^2+a)k}{[s(s^2+s+1)+k(s^2+a)]^2}$$

$$= \frac{a}{k(s^2+a)} \frac{k s(s^2+s+1) + k^2(s^2+a) - k^2(s^2+a)}{s(s^2+s+1)+k(s^2+a)} = \frac{as(s^2+s+1)}{k(s^2+a)[s(s^2+s+1)+k(s^2+a)]}$$

per  $a=1$

$$\sum_a T_{zy} = \frac{s(s^2+s+1)}{(s^2+1)(s(s^2+s+1)+k(s^2+1))}$$

$$3) z \rightarrow y \quad y(t) \approx T_{zy}(0) z = 2$$

$$d \rightarrow y \quad y(t) \approx |T_{dy}(j)| \cos(\omega t + \angle T_{dy}(j))$$

$$T_{dy}(j) = \frac{j(-1+2)}{j(-j+1+k)+k(-j+2)} = \frac{j}{k-1} \Rightarrow |T_{dy}(j)| = \frac{1}{|k-1|} = \frac{1}{1-k} \quad \text{per } k < 1 \text{ stabile}$$

$$\angle T_{dy}(j) = -\frac{\pi}{2} \quad \text{per } \frac{1}{k-1} < 0$$

$$u(n) = \frac{k}{k-1} \left( \frac{k}{k-1} \right)^n = \frac{k}{k-1} \left( \frac{k}{k-1} \right)^n = \frac{k}{k-1} \left( \frac{k}{k-1} \right)^n$$

$$y(n) \approx \frac{1}{1-k} \cos\left(t + \frac{\pi}{2}\right)$$

L'uscita è sempre globale e data dallo zero

$$g(n) \approx 2 + \frac{1}{1-k} \cos\left(t + \frac{\pi}{2}\right)$$

4) Si metti che  $y(n) \approx 0$  il che vuol dire che

$$|G(z)| = 0$$

$$G(z) = \frac{-4+z}{(z)^2+z+1} = 0 \Leftrightarrow \boxed{a=4}$$

# ES 1B

Equazioni del moto

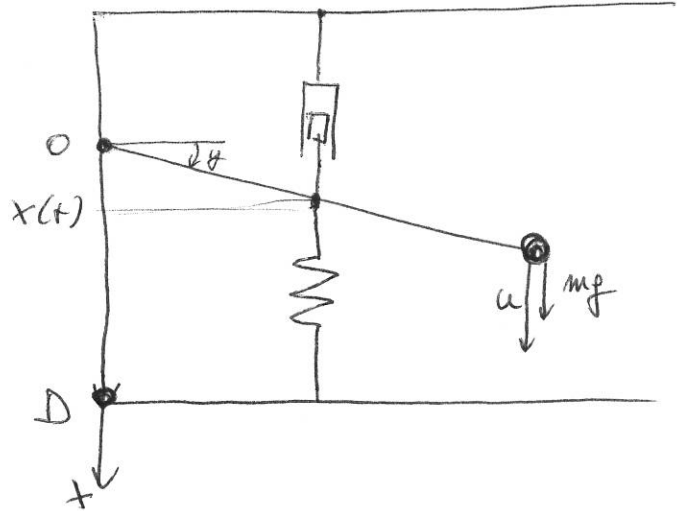
$$J = \text{momento di inerzia} = ml^2$$

$$-J\ddot{\theta} - k(x - D + L)\frac{l}{2}\cos\theta$$

$$+ b(\dot{x})\frac{l}{2}\cos\theta + mgl\cos\theta + ul\cos\theta = 0$$

$$x = \frac{l}{2} m \theta$$

$$\dot{x} = \frac{l}{2} \cos\theta \dot{\theta}$$



$$-J\ddot{\theta} - k\left(\frac{l}{2}\sin\theta - D + L\right)\frac{l}{2}\cos\theta + b\frac{l}{2}\cos\theta\dot{\theta}\frac{l}{2}\cos\theta + mgl\cos\theta + ul\cos\theta = 0$$

$$\text{Se } y(t) \approx 0 \Rightarrow \dot{y} = 0 \quad \ddot{y} = 0$$

$$-k(-D + L)\frac{l}{2} + mgl \approx 0 \Rightarrow k(L - D) = 2mgl \Rightarrow L - D = \frac{2mgl}{k}$$

$$\boxed{D = L - \frac{2mgl}{k}}$$

Lineare intorno: se  $\theta$  piccolo allora  $\sin\theta \approx \theta$ ,  $\cos\theta \approx 1$

$$-J\ddot{\theta} - k\frac{l^2}{4}\theta - k(L - D)\frac{l}{2} - b\frac{l^2}{4}\dot{\theta} + mgl + ul = 0$$

$$(Js^2 + \frac{bl^2}{4}s + \frac{kl^2}{4})Y(s) = lU(s)$$

$$Y(s) = \frac{l}{Js^2 + \frac{bl^2}{4}s + \frac{kl^2}{4}} U(s)$$



# ES 2B

$$U(s) = \frac{1}{s+2} \quad Y(s) = W(s) \frac{1}{s+2} = \frac{1}{(s+2)s^2} = \frac{A}{s} + \frac{B}{s^2} + \frac{C}{s+2}$$
$$= \frac{As(s+2) + B(s+2) + Cs^2}{s^2(s+2)} = \frac{1}{(s+2)s^2}$$

Ans

$$As(s+2) + B(s+2) + Cs^2 = 1$$

$$\begin{array}{l} s^2 \\ s \\ 1 \end{array} \left\{ \begin{array}{l} A+C=0 \\ 2A+B=0 \\ 2B=1 \end{array} \right. \quad B = \frac{1}{2} \quad A = -\frac{1}{4} \quad C = \frac{1}{4}$$

$$g(t) = -\frac{1}{4} + \frac{1}{2}t + \frac{1}{4}e^{-2t}$$

---

# ES 3B

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

$$T_{dy}(s) = \frac{G}{1+CG} = \frac{s+1}{(s+1)(s^2+s+a)+k}$$

denominatore  $s^3 + 2s^2 + (a+1)s + k+a$

stabilita' per  $-a < k < a+2$

$$\begin{array}{l|l} 3 & 1 \quad a+1 \\ 2 & 2 \quad k+a \\ 1 & \frac{2a+2-k-a}{2} = \frac{a+2-k}{2} \\ 0 & k+a \end{array}$$

$$\begin{array}{l} k+a > 0 \\ a+2-k > 0 \end{array}$$

$$2) S_a^{T_{zy}} = \frac{a}{T_{zy}} \frac{\partial T_{zy}}{\partial a}$$

$$= a \frac{(s+1)(s^2+s+a)+k}{k} \frac{-k(s+1)}{[(s+1)(s^2+s+a)+k]^2} = \frac{-a(s+1)}{(s+1)(s^2+s+a)+k}$$

$$3) \text{ se } a=1 \quad k=1$$

$$T_{zy}(s) = \frac{1}{(s+1)(s^2+s+1)+1}$$

$$T_{dy}(s) = \frac{s+1}{(s+1)(s^2+s+1)+1}$$

$$u \rightarrow y \quad y(t) \approx |T_{zy}(j)| \cos(t + \angle T_{zy}(j))$$

$$T_{zy}(j) = \frac{1}{(1+j)(-1+j+1)+1} = \frac{1}{j-1+1} = \frac{1}{j} = -j$$

$$|T_{zy}(j)| = 1 \quad \angle T_{zy}(j) = -\frac{\pi}{2}$$

$$y(t) \approx \cos(t - \frac{\pi}{2})$$

$$d \rightarrow y \quad y(t) \approx T_{dy}(0) S = \frac{1}{2} S = \frac{S}{2}$$

usando a regime probabile

$$y(t) \approx \frac{S}{2} + \cos(t - \frac{\pi}{2})$$

4) Dallo schema si nota che  $y(\infty) = 0,2S = \frac{1}{4}$  e quindi deduciamo che

$$G(0) = \frac{1}{4}$$

$$G(0) = \frac{1}{a} \Rightarrow a = 4$$