

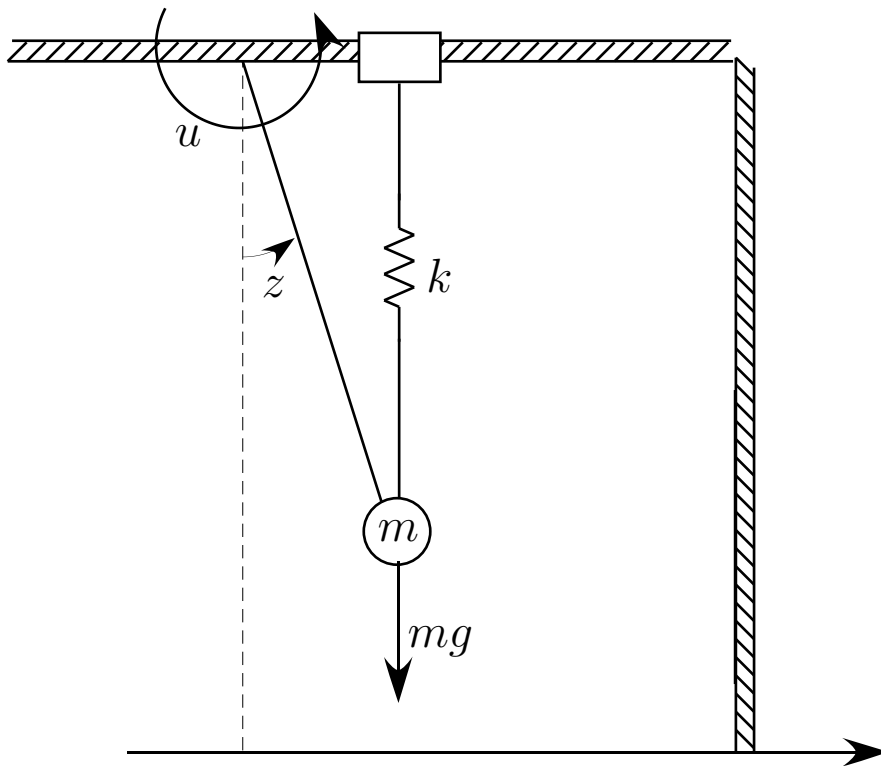
Cognome e nome: \_\_\_\_\_ Matr.: \_\_\_\_\_

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. Indicare quale esame si intende sostenere:

Secondo compitino  
(Esercizi 3,4,5)  
tempo: 2 ore

Primo appello  
(Esercizi 1,2,3,4,5)  
tempo: 3 ore

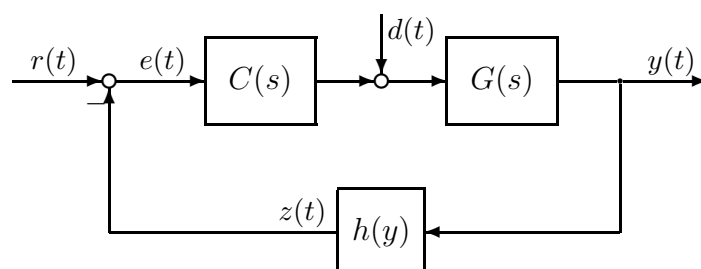
**Esercizio 1.** Si consideri il seguente sistema meccanico.



Si tratta di un pendolo sul quale agisce una coppia  $u$ , incernierato in un perno sul quale ruota con costante di attrito viscoso  $b$ . Sia  $z$  la posizione angolare,  $m$  la massa dell'estremità del pendolo e  $l$  la sua lunghezza. Sia  $g$  la accelerazione di gravità. Si suppone che il pendolo sia incernierato a una molla (con lunghezza a riposo nulla e costante di elasticità  $k$ ) la cui altra estremità scorre orizzontalmente in maniera tale che la molla sia sempre verticale.

1. Determinare le equazioni del moto del pendolo. Determinare  $k$  in modo tale che in condizioni di equilibrio ( $u = 0$ ) si abbia  $z(t) = 45^\circ$  per tutti i  $t$ .
2. Determinare la funzione di trasferimento tra ingresso  $u(t)$  e l'uscita  $y(t) := z(t) - 45^\circ$  sotto l'ipotesi che sia  $u(t)$  che  $y(t)$  siano piccoli.

**Esercizio 2.** Si consideri lo schema a blocchi Si consideri lo schema della figura seguente



in cui

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

1. Si determini il valore di  $a$ , sapendo che  $-2$  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).

**Esercizio 3.** Si consideri lo schema della figura precedente dove  $C(s) = K$  e

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

1. Tracciare i diagrammi di Bode e di Nyquist di  $G(s)$ ;
2. Supponendo che  $h(y) = y$ , studiare (tramite il criterio di Nyquist) la stabilit  del sistema in catena chiusa, al variare del parametro reale  $K$  (negativo e positivo);
3. Supponendo che  $0 < h(y)/y < 1$  e  $h(0) = 0$ , studiare (tramite il criterio del cerchio) la stabilit  del sistema in catena chiusa al variare di  $K > 0$ .

**Esercizio 4.** Si consideri lo schema della figura precedente dove

$$G(s) = \frac{1}{(s+5)(s+100)} \quad h(y) = y$$

1. Attraverso la sintesi di Bode si determini un compensatore  $C(s)$  in grado di soddisfare alle seguenti specifiche:
  - (a) errore a regime in risposta al gradino  $\leq 0.1$ ;
  - (b) margine di fase  $m_\phi \geq 60^\circ$ ;
  - (c) pulsazione di attraversamento  $\omega_A = 5$ .
2. Attraverso la sintesi diretta si determini un compensatore  $C(s)$  in modo tale che il sistema in catena chiusa abbia modi del tipo  $t^i e^{-t}$ .

**Esercizio 5.** Si consideri lo schema della figura precedente dove

$$G(s) = \frac{1-s}{s(1+s)} \quad C(S) = K \quad z(t) = y(t-T)$$

Si determini per quali valori di  $K > 0$  e  $T > 0$  il sistema in catena chiusa e' stabile.

# ES 1

equazioni del moto

$$-J\ddot{z} + b\dot{z} - \underbrace{mg l \sin z}_{\text{braccio}} + \underbrace{k l \cos z}_{\text{Forza elastica}} \underbrace{l \sin z}_{\text{braccio}} + u = 0$$

$$z(t) = 45^\circ \quad \forall t$$

$$u(t) = 0 \quad \forall t$$

$$\Rightarrow -mg l \sin 45^\circ + k l^2 \cos 45^\circ \sin 45^\circ = 0$$

$$k = \frac{mg \frac{\sqrt{2}}{2}}{l \frac{1}{2}} = \frac{mg \sqrt{2}}{l}$$

$$y(t) = z(t) - 45^\circ$$

$$\sin z \approx \sin 45^\circ + \left. \frac{d}{dz} \sin z \right|_{z=45^\circ} (z - 45^\circ) = \frac{\sqrt{2}}{2} + \frac{\sqrt{2}}{2} y$$

$$\cos z \sin z \approx \cos z \sin z \Big|_{z=45^\circ} + \left. \frac{d}{dz} \cos z \sin z \right|_{z=45^\circ} (z - 45^\circ)$$

$$= \frac{1}{2} + (\cos^2 z - \sin^2 z) \Big|_{z=45^\circ} y = \frac{1}{2}$$

$$\dot{y} = \dot{z}$$

$$\ddot{y} = \ddot{z}$$

$$-J\ddot{y} - b\dot{y} - mg l \left( \frac{\sqrt{2}}{2} + \frac{\sqrt{2}}{2} y \right) + k l^2 \frac{1}{2} + u = 0$$

$$-J\ddot{y} - b\dot{y} - mg l \frac{\sqrt{2}}{2} y - \cancel{mg l \frac{\sqrt{2}}{2}} + \cancel{k l^2 \frac{1}{2}} + u = 0$$

$$(J s^2 + b s + mg l \frac{\sqrt{2}}{2}) Y = U$$

$$\frac{Y}{U} = \frac{1}{J s^2 + b s + mg l \frac{\sqrt{2}}{2}}$$

# ES 2

Si ha dato la funzione, il luogo di

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

Punti doppi

$$\left\{ \begin{aligned} (s-a)2(s+1) + (s+1)^2 + 2ks &= 0 \\ (s-a)(s+1)^2 + k(s^2+1) &= 0 \end{aligned} \right.$$

$$\left\{ \begin{aligned} (s-a)2(s+1) + (s+1)^2 + 2ks &= 0 \\ (s-a)(s+1)^2 + k(s^2+1) &= 0 \end{aligned} \right.$$

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

$$(s-a)(s+1)^2 + \frac{(s+1)(3s-2a+1)}{2s}(s^2+1) = 0$$

$$2s^3 + 2(1-a)s^2 - 2as + 3s^3 - (1-2a)s^2 + 3s - 1 + 2a = 0$$

$$-s^3 + s^2(2-2a-1+2a) + s(-2a-3) - 1 + 2a = 0$$

$$s^3 - s^2 + (2a+3)s + (1-2a) = 0$$

$s = -2$  è punto doppio e quindi è soluzione

$$-8 - 4 - 4a - 6 + 1 - 2a = 0 \quad \text{questo}$$

$$a = -\frac{17}{6}$$

Il punto doppio  $-2$  appartiene al ramo negativo

Altri punti doppi

$$s^3 - s^2 + (2a+3)s + (1-2a)$$

$$\begin{aligned} a = -17/6 \\ = s^3 - s^2 - 8/3s + 20/3 \end{aligned}$$

Divisione di tale polinomio

con  $s+2$  risulta

$$s^2 - 3s + \frac{10}{3}$$

$$s_{1,2} = \frac{3 \pm \sqrt{9 - 40/3}}{2}$$

complessi coniugati

quindi non ci sono altri punti doppi

$$a = -\frac{17}{6}$$

$$(s + \frac{17}{6})(s+1)^2 + k(s^2+1) = 0$$

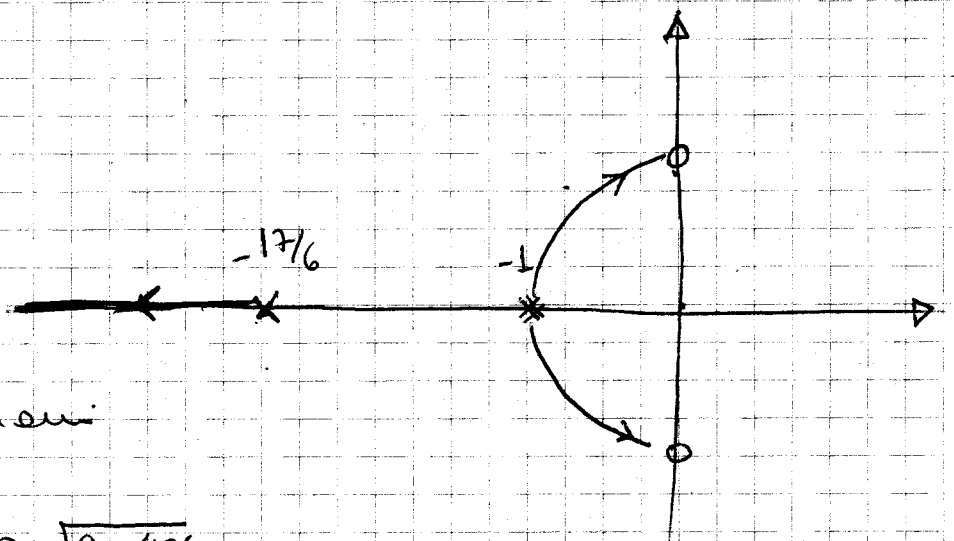
$$s^3 + (\frac{17}{6} + 2)s^2 + (\frac{17}{3} + 1)s + \frac{17}{6} + k(s^2+1)$$

$$s^3 + (\frac{29}{6} + k)s^2 + \frac{20}{3}s + (\frac{17}{6} + k) = 0$$

3	1	20/3
2	29/6 + k	17/6 + k

1	449/18 + 17/3 k	
---	-----------------	--

0	17/6 + k	stabile k > 0
---	----------	------------------



**ES.3**

1) Bode

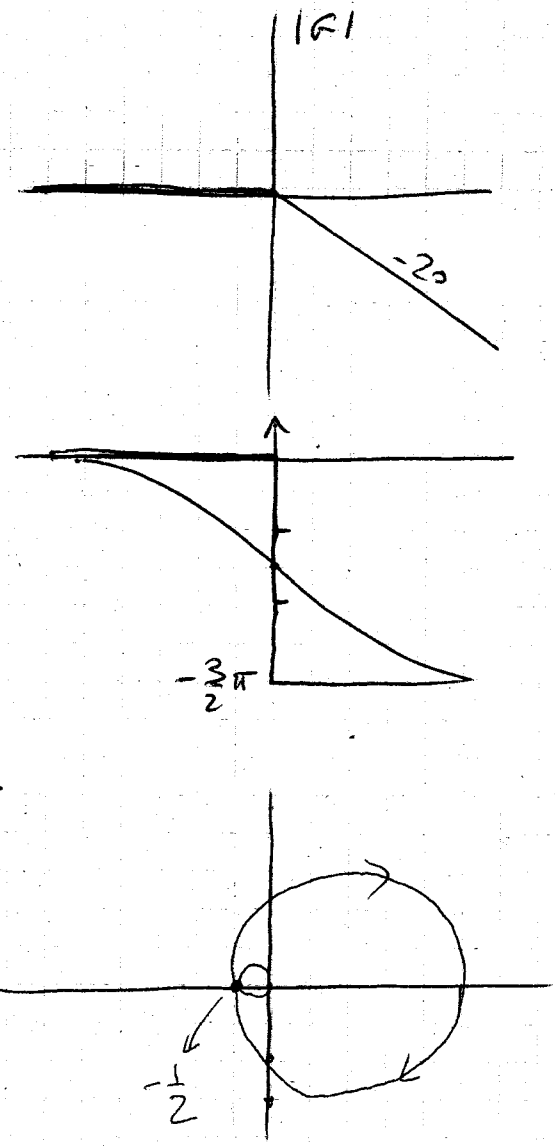
Nyquist

$$G(j\omega) = \frac{1 - j\omega}{(1 - \omega^2) + 2j\omega} = \frac{(1 - \omega^2 - 2\omega^2) + j\omega(-1 + \omega^2 - 2)}{(1 - \omega^2)^2 + 4\omega^2}$$

$$Re = \frac{1 - 3\omega^2}{(1 - \omega^2)^2 + 4\omega^2}$$

$$Im = \frac{\omega(\omega^2 - 3)}{(1 - \omega^2)^2 + 4\omega^2}$$

$\omega$	Re	Im
0	1	0
$1/\sqrt{3}$	0	$-\sqrt{3}/2$
$\sqrt{3}$	$-1/2$	0



2.)  $P=0$      $Z=-N$

$-1/k < -1/2$	$N=0$	$Z=0$	$0 < k < 2$
$-1/2 < -1/k < 0$	$N=-2$	$Z=2$	$k > 2$
$0 < -1/k < 1$	$N=-1$	$Z=1$	$k < -1$
$-1/k > 0$	$N=0$	$Z=0$	$k < 0$

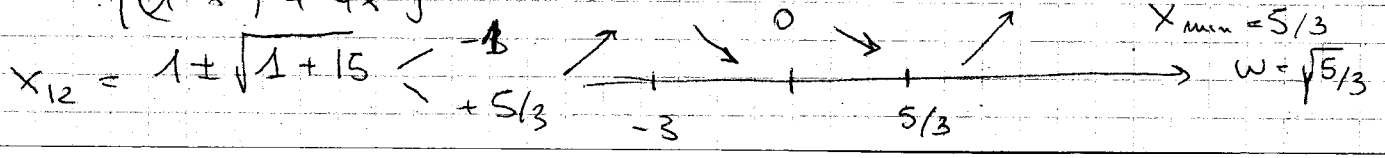
3.) Dobbiamo calcolare il numero di Re  $G(j\omega) = \frac{1 - 3\omega^2}{(1 - \omega^2)^2 + 4\omega^2}$

$x = \omega^2$      $f(x) = \frac{1 - 3x}{(1 - x)^2 + 4x}$

$$f'(x) = \frac{-3[(1-x)^2 + 4x] - (1-3x)[2(x-1) + 4]}{[(1-x)^2 + 4x]^2} \geq 0$$

$Re|_{\omega=\sqrt{5}} = -\frac{9}{16}$      $\beta = \frac{9}{16}$   
 Per il calcolo del cerchio abbiamo stabilito  $k$   
 $0 < k < \frac{1}{\beta} = \frac{16}{9}$

$$\frac{-3x^2 + 6x - 3 - 12x - 2x - 2 + 6x^2 + 6x}{[(1-x)^2 + 4x]^2} \geq 0 \implies 3x^2 - 2x - 5 \geq 0$$



# ES 4

$$1) G(s) = \frac{1/500}{\left(1 + \frac{s}{5}\right)\left(1 + \frac{s}{100}\right)}$$

$$K_G = 1/500$$

$$h=0 \quad 1/\epsilon = 10$$

$$K_c = \frac{1/\epsilon}{K_G} = 5000$$

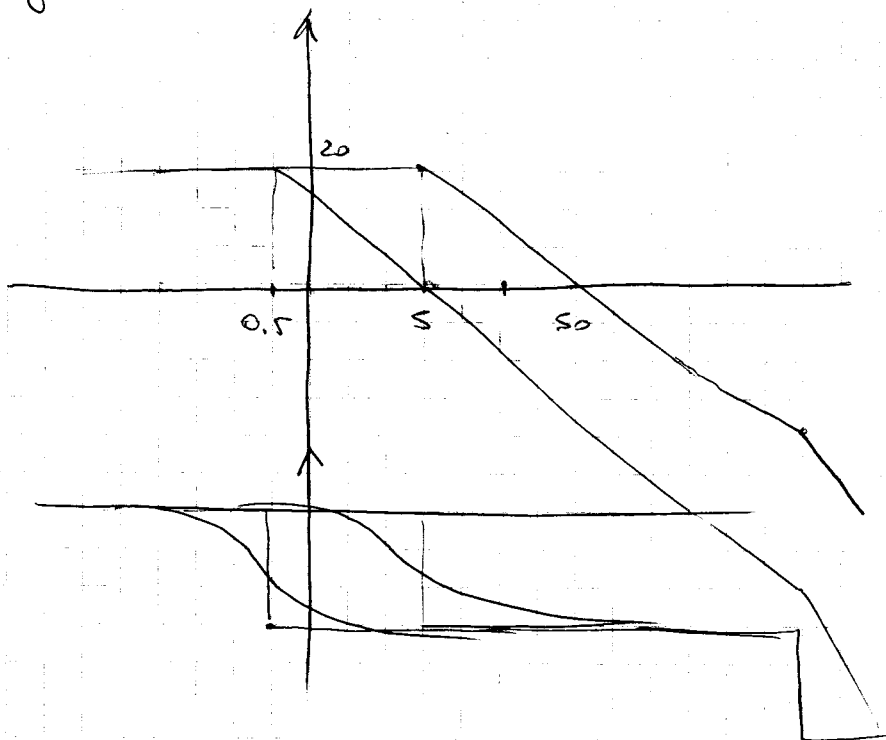
$$\hat{W} = \frac{10}{\left(1 + \frac{s}{5}\right)\left(1 + \frac{s}{100}\right)}$$

Serve una rete  
integratore

$$\bar{C}(s) = \frac{1 + sT_2}{1 + sT_1}$$

$$T_1 = \frac{1}{0.5} \quad T_2 = 1/5$$

$$\bar{C}(s) = \frac{1 + s/5}{1 + 2s}$$



$$2) d(s) = (s+1)^3$$

$$b(s) = 1$$

$$a(s) = s^2 + 10s + 500$$

$$\left[ \begin{array}{cc|cc} 1 & 0 & 500 & 0 \\ 0 & 1 & 10 & 500 \\ \hline 0 & 0 & 1 & 10 \\ 0 & 0 & 0 & 1 \end{array} \right] \begin{bmatrix} x_0 \\ x_1 \\ y_0 \\ y_1 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 1 \\ 3 \\ 3 \\ 1 \end{bmatrix}$$

$$\begin{bmatrix} x_0 \\ x_1 \\ y_0 \\ y_1 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 51001 \\ 10213 \\ -102 \\ 1 \end{bmatrix}$$

$$C(s) = \frac{10213s + 51001}{s - 102}$$

**ESS**

$k > 0$

Il sistema è stabile se e solo se il  
margine di fase complessivo  $> 0$

$$M_p = \pi + \angle G(j\omega_A) C(j\omega_A) e^{-j\omega_A T}$$

dove  $\omega_A$  è tale da

$$\left| G(j\omega_A) C(j\omega_A) e^{-j\omega_A T} \right| = 1$$

o

$$\left| G(j\omega_A) C(j\omega_A) \right| = k \frac{|1 - j\omega_A|}{|j\omega_A| |1 + j\omega_A|} = \frac{k}{\omega_A} = 1$$

$$\omega_A = k$$

$$M_p = \pi + \angle G(j\omega_A) + \angle C(j\omega_A) + \angle e^{-j\omega_A T}$$

$$= \pi + \angle 1 - j\omega_A - \angle j\omega_A - \angle 1 + j\omega_A + \angle k - \omega_A T$$

$$= \pi + 2 \arctan \omega_A - \pi/2 - \omega_A T \geq 0 \quad \omega_A = k$$

$$\boxed{2 \arctan k + kT < \pi/2}$$

La funzione di trasferimento  
complessiva è

$$G(s) C(s) e^{-sT}$$

per la presenza del ritardo

$$z(t) = y(t - T)$$

$$Z(s) = e^{-sT} Y(s)$$