

Cognome e nome: _____ Matr.: _____

Non è ammessa la consultazione di libri o quaderni, né l'uso di calcolatrici programmabili.

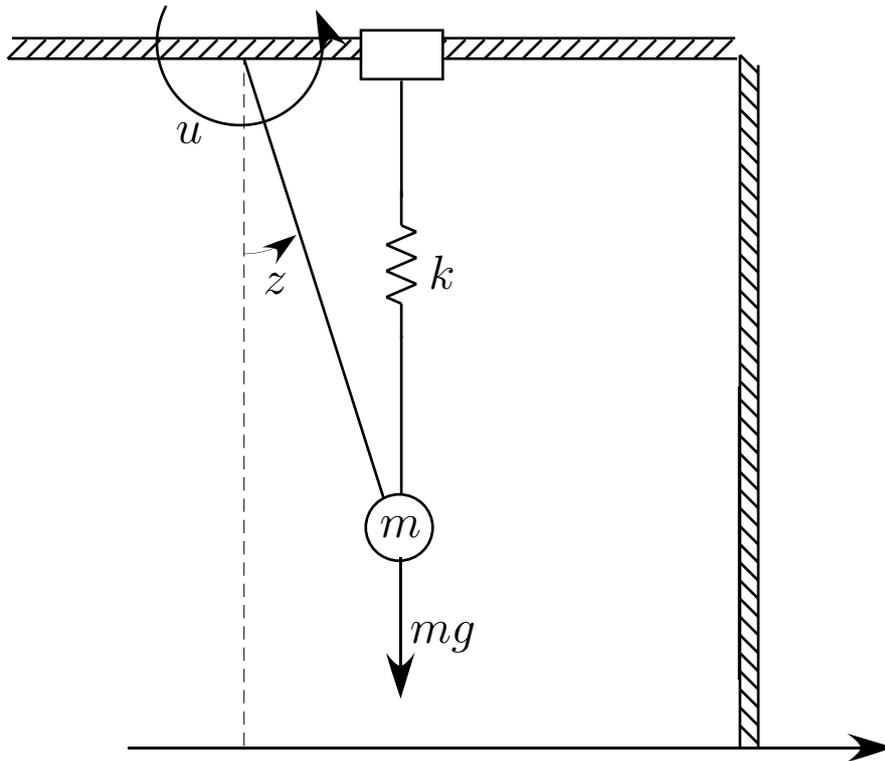
Scrivere in modo chiaro e ordinato, motivare ogni risposta e fornire traccia dei calcoli.

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

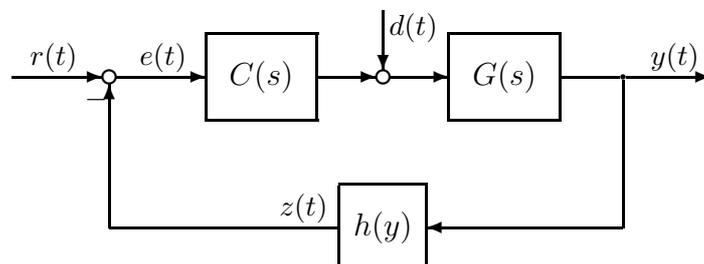
Esercizio 1. Si consideri il seguente sistema meccanico.



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 ≤ 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

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

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

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

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

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

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

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

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

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

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

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

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

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

$$(Js^2 + bs + mg l \frac{\sqrt{2}}{2}) Y = U$$

$$\frac{Y}{U} = \frac{1}{Js^2 + bs + mg l \frac{\sqrt{2}}{2}}$$

ES 2

Si ha l'obiettivo di trovare il luogo di

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

Punti doppi

$$\begin{cases} (S-a)2(S+1) + (S+1)^2 + 2kS = 0 \\ (S-a)(S+1)^2 + k(S^2+1) = 0 \end{cases}$$

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

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

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

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

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

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

$S = -2$ 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

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

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

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

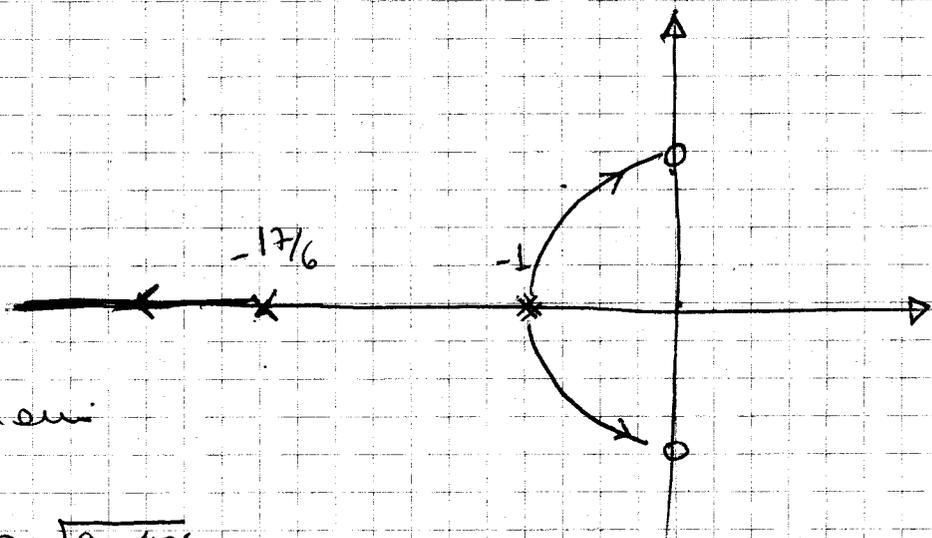
$$a = -\frac{17}{6}$$

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

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

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

3	1	$20/3$
2	$\frac{29}{6} + k$	$17/6 + k$
1	$\frac{449}{18} + \frac{17}{3}k$	
0	$17/6 + k$	stabile $\forall k > 0$



ES.3

1) Bode

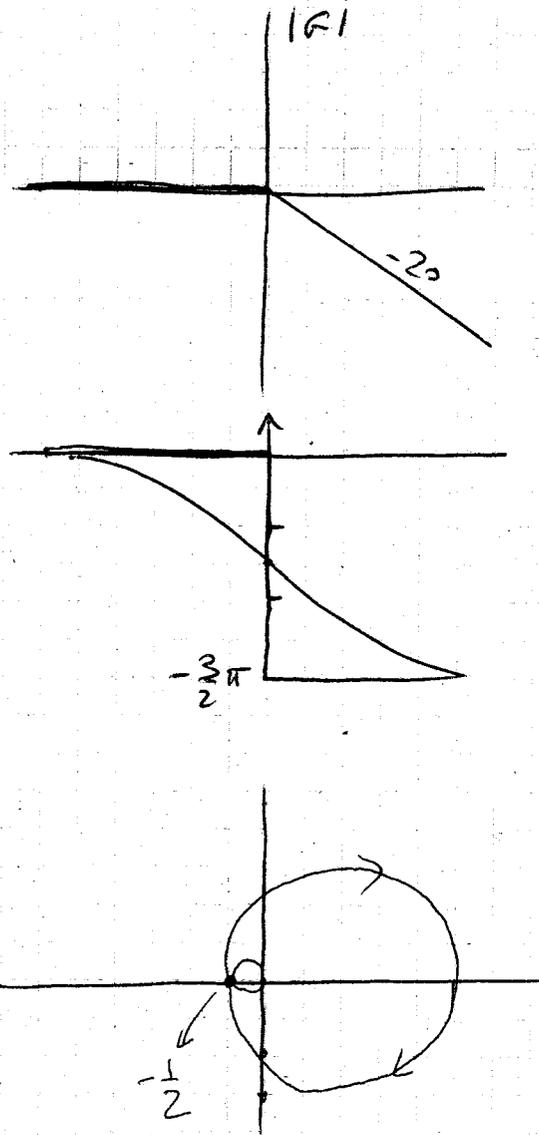
Nyquist

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

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

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

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

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

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

$$Re|_{\omega=\sqrt{5}} = -\frac{9}{16} \quad \beta = \frac{9}{16}$$

Per il criterio del cerchio
obteniamo stabilità per

$$0 < k < \frac{1}{\beta} = \frac{16}{9}$$

$$-3x^2 + 6x - 3 - 12x - 2x - 2 + 6x^2 + 6x \geq 0 \quad 3x^2 - 2x - 5 \geq 0$$

$$\frac{-(1-x)^2+4x}{[(1-x)^2+4x]^2}$$

$$x_{1,2} = 1 \pm \sqrt{1+15} = -1 \text{ and } +5/3$$

$x_{min} = 5/3$
 $\omega = \sqrt{5/3}$

ES 4

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

$$K_G = 1/500$$

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

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

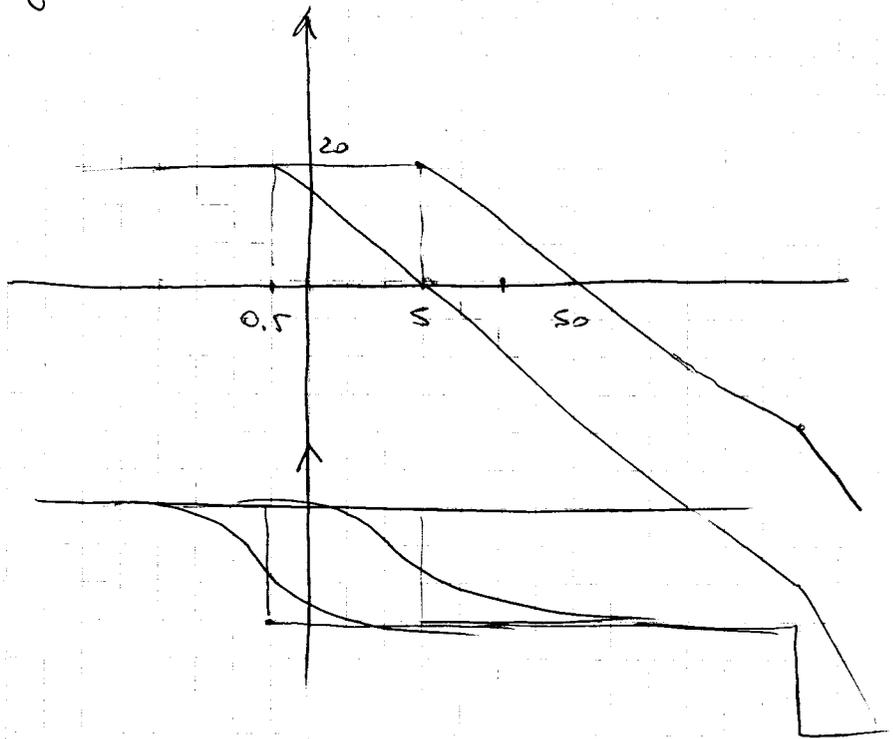
$$\hat{W} = \frac{10}{\left(1 + \frac{s}{5}\right)\left(1 + \frac{s}{100}\right)}$$

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 ω_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

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

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