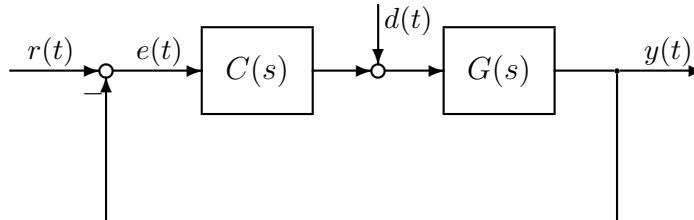


Cognome e nome: _____ Matr.: _____

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 lo schema a blocchi mostrato nella figura seguente.



Si supponga che

$$C(s) = K \quad G(s) = \frac{(s^2 + as + 13)}{s(s + 4)^2}$$

dove a è un parametro reale.

1. Determinare a , sapendo che $s = -1$ è punto doppio del luogo dei poli in catena chiusa.
2. Si fissi a pari al valore trovato nel punto precedente. Si tracci il luogo dei poli del sistema in catena chiusa al variare di $K > 0$. Si determinino eventuali asintoti, intersezioni con l'asse immaginario e punti doppi (non è necessario determinare gli angoli di uscita dagli zeri).
3. Si trovino i valori di $K > 0$ per cui i modi del sistema ad anello chiuso sono tutti non oscillatori.
4. Determinare i valori di K tali che il sistema in catena chiusa contiene il modo e^{-t} . Determinare gli altri modi del sistema in corrispondenza a questo valore di K .

Esercizio 2. Si consideri lo schema della figura precedente dove

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

1. Tracciare il diagramma di Bode di $G(s)$.
2. Tracciare il diagramma di Nyquist di $G(s)$, evidenziando intersezioni con gli assi e gli eventuali asintoti.
3. Supponendo che $C(s) = K$, tramite il criterio di Nyquist si determinino il numero di poli instabili in catena chiusa del sistema, al variare del parametro reale K (negativo e positivo);

Esercizio 3. Si consideri lo schema della figura precedente dove

$$G(s) = \frac{s + 1}{s + 10}$$

Si progettino due compensatori stabilizzanti $C_1(s), C_2(s)$, in modo da soddisfare alle seguenti specifiche:

- errore a regime alla rampa pari a circa 0,1 (per entrambi);
- pulsazione di attraversamento pari a circa 10 per $C_1(s)$, a 1000 per $C_2(s)$;
- margine di fase circa 90° (per entrambi).

Esercizio 4 (Teorico) Descrivere quali sono i vantaggi dell'utilizzo del criterio di Nyquist per lo studio e la progettazione dei sistemi di controllo in retroazione.

ES.1

$$s(s+4)^2 + k(s^2 + as + 13) = 0$$

$$1) \begin{cases} s(s+4)^2 + k(s^2 + as + 13) = 0 \\ (s+4)^2 + 2s(s+4) + k(2s+a) = 0 \end{cases} \xrightarrow{s=-1} \begin{cases} -9 + k(14-a) = 0 \\ 9 + 6 + k(-2+a) = 0 \end{cases} \Rightarrow \begin{cases} k = \frac{1}{2} \\ a = -4 \end{cases}$$

2) poli $s=0, s=-4, s=-4$

zeri $s_{1,2} = 2 \pm j3$

Altri punti obliqui

$$\begin{cases} s(s+4)^2 + k(s^2 - 4s + 13) = 0 \\ (s+4)^2 + 2s(s+4) + k(2s-4) = 0 \end{cases}$$

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

$$s(s+4)^2 - \frac{(3s+4)(s+4)}{2s-4} (s^2 - 4s + 13) = 0$$

$$s(s+4)(2s-4) - (3s+4)(s^2 - 4s + 13) = 0$$

$$s^3 - 12s^2 + 39s + 52 = 0 \quad \text{divisibile per } s+1$$

il risultato della divisione è $s^2 - 13s + 52$

che ha radici non reali e quindi non considerano (per convenzione) o punti obliqui

Intervallazione che unguere

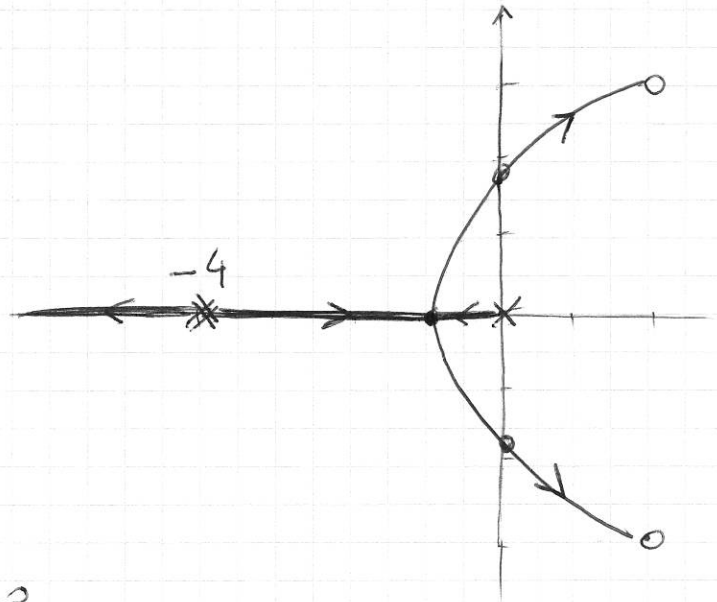
$$s^3 + (8+k)s^2 + (16-4k)s + 13k = 0$$

La rpo ① è nulla quando
è nulla $4k^2 + 29k - 128 = 0$

$$k_{1,2} = 3.1 \quad \text{e} \quad -10.34$$

Per $k = 3.1$ la rpo ② diventa equazione al polinomio

$$M.1 \quad s^2 + 40.3 \quad \text{che ha radici } s_{1,2} = \pm j 1.9$$



$$\begin{array}{r|l} s^3 - 12s^2 + 39s + 52 & s+1 \\ \hline s^3 + s^2 & s^2 - 13s + 52 \\ \hline -13s^2 + 39s + 52 & \\ -13s^2 - 13s & \\ \hline 52s + 52 & \\ 52s + 52 & \\ \hline 0 & \end{array}$$

$$\begin{array}{l|ll} 3 & 1 & 16-4k \\ 2 & k+8 & 13k \\ 1 & \frac{-4k^2-29k+128}{k+8} & \\ 0 & 13k & \end{array}$$

$$3) 0 \leq k < \frac{1}{2}$$

4) Il modo e^{-t} esiste se $s = -1$ è polo e questo avviene per $k = \frac{1}{2}$ (dato che $s = -1$ è il punto doppio)
 Quindi i poli sono -1 doppio e l'ulteriore polo è determinabile attraverso lo sviluppo di

$$s(s+1)^2 + k(s^2 - 4s + 13) \text{ per } k = \frac{1}{2} \text{ con } (s+1)^2$$

$$s^3 + 8s^2 + 16s + \frac{1}{2}s^2 - 2s + \frac{13}{2} = s^3 + \frac{17}{2}s^2 + 14s + \frac{13}{2}$$

$s^3 + \frac{17}{2}s^2 + 14s + \frac{13}{2}$	$s^2 + 2s + 1$
$s^3 + 2s^2 + s$	$s + \frac{13}{2}$
<hr/>	<hr/>
$\frac{13}{2}s^2 + 13s + \frac{13}{2}$	
$\frac{13}{2}s^2 + 13s + \frac{13}{2}$	
<hr/>	
0	

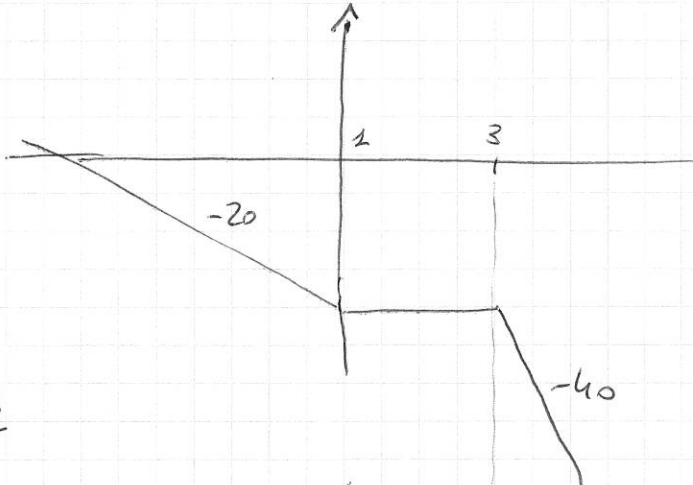
Quindi l'ulteriore polo è $s = -13/2$ e cui si associa il modo $e^{-\frac{13}{2}t}$
 gli altri due modi sono e^{-t} e te^{-t} .

ES. 2

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

$$T = -1 \quad \frac{1}{|T|} = 1$$

$$\omega_n = 3 \quad \frac{2\zeta}{\omega_n} = \frac{1}{3} \quad \zeta = \frac{1}{2}$$



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

$$= \frac{(-1 + j\omega)(9 - \omega^2 - 3j\omega)}{j\omega((9 - \omega^2)^2 + 9\omega^2)}$$

$$= \frac{(\omega^2 - 9 + 3\omega^2) + j\omega(9 - \omega^2 + 3)}{j\omega((9 - \omega^2)^2 + 9\omega^2)}$$

$$Re = \frac{12 - \omega^2}{(9 - \omega^2)^2 + 9\omega^2}$$

$$Im = \frac{9 - 4\omega^2}{\omega((9 - \omega^2)^2 + 9\omega^2)}$$

$$\omega = 0^+ \quad Re = \frac{12}{81} = 0,15$$

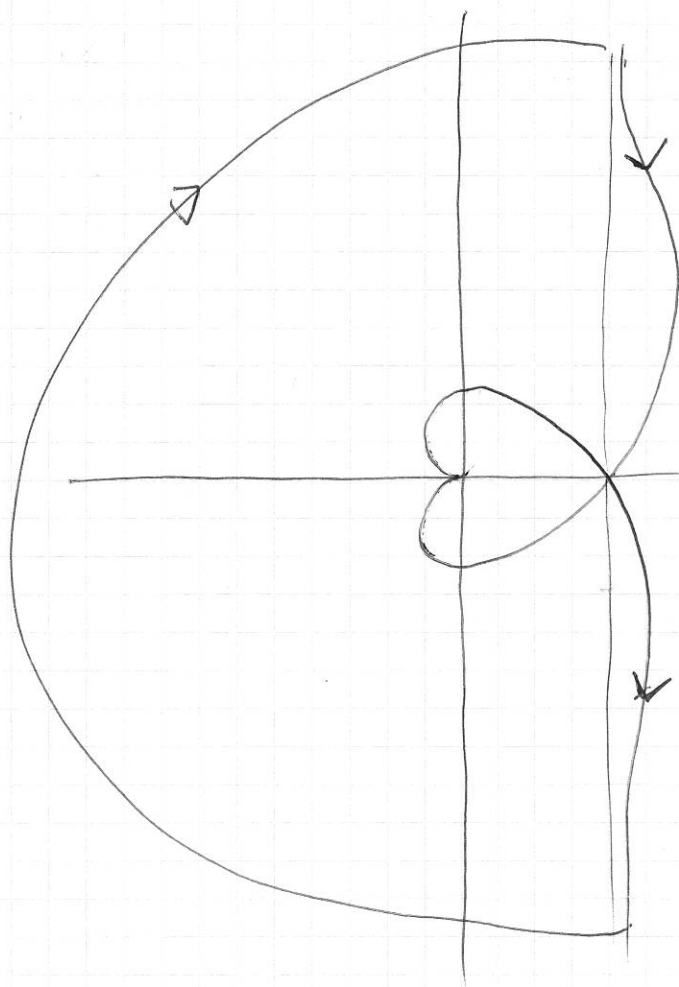
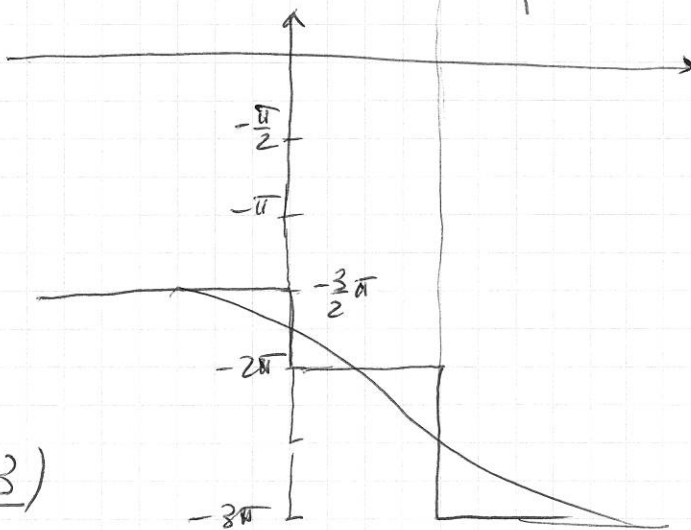
$$Im = +\infty$$

$$\omega = \frac{3}{2} \quad Re = \frac{4}{27} = 0,15$$

$$Im = 0$$

$$\omega = \sqrt{2} \quad Re = \infty$$

$$Im = -0,1$$



Autens di Nyquist

$$P=0$$

$$Z=P-N$$

$$-\frac{1}{k} < 0$$

$$N=-1$$

$$Z=1$$

$$k > 0$$

$$0 < -\frac{1}{k} < \frac{4}{27}$$

$$N=-2$$

$$Z=2$$

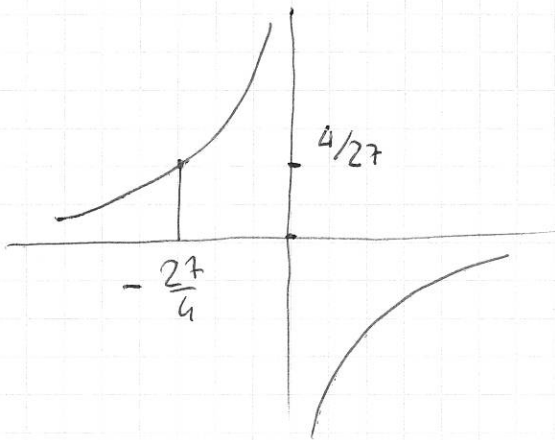
$$k < -\frac{27}{4}$$

$$-\frac{1}{k} > \frac{4}{27}$$

$$N=0$$

$$Z=0$$

$$-\frac{27}{4} < k < 0$$



ES.3

$$G(s) = \frac{1}{10} \frac{1+s}{1+s/10}$$

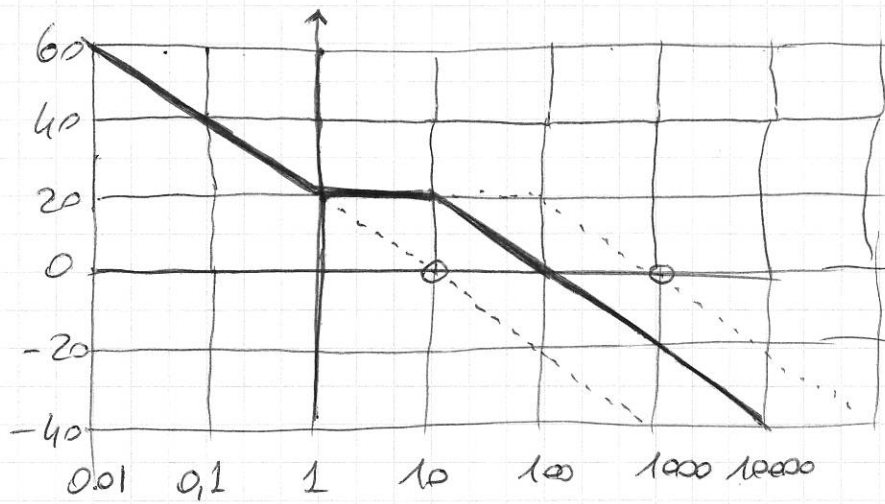
$$K_G = \frac{1}{10}$$

$$h_c = 1 - h_G = 1$$

$$K_c = \frac{1/\varepsilon}{K_G} = \frac{10}{1/10} = 100$$

$$C(s) = \frac{100}{s} \bar{C}(s)$$

$$\hat{W}(s) = \frac{100}{s} G^*(s) = \frac{10}{s} \frac{1+s}{1+s/10}$$



Per risolvere le due condizioni $M_p < 90^\circ$ e $\omega_A = 1$ o 100 bisogna ottenere $\omega_A = 1$ o 100 con andamento -20 dB/decade

$$\bar{C}_1(s) = \frac{1+s/10}{1+s}$$

$$\omega_A = 10$$

$$\bar{C}_2(s) = \frac{1+s/10}{1+s/100}$$

$$\omega_A = 1000$$