Controlli Automatici 06 luglio 2016	Prof. L. Iannelli	Firma leggibile dello studente
Cognome:	Nome:	Matricola:

Quiz sui sistemi di controllo

ISTRUZIONI

- Per ogni domanda seguente una sola risposta risulta corretta. Il candidato evidenzi la risposta che ritiene corretta.
- Per ogni risposta corretta, viene assegnato il punteggio indicato accanto al testo della domanda. Per ogni risposta errata, viene sottratto un quarto del suddetto punteggio. Se non è indicata alcuna risposta, vengono assegnati zero punti.
- 1. (1 punto) Una f.d.t. asintoticamente stabile con guadagno positivo ha un margine di fase maggiore di $\varphi_m > \frac{\pi}{2}$ se:

il diagramma di Nyquist interseca il semiasse reale negativo delle ascisse a sinistra di un punto

il diagramma di Nyquist interseca la circonferenza di raggio unitario al di sotto di una semiretta che parte dall'origine e giace nel quarto quadrante

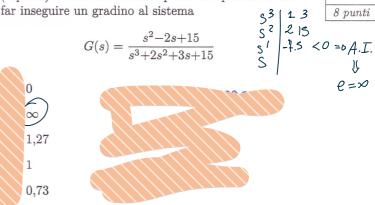
il diagramma di Nyquist interseca la circonferenza di raggio unitario nel terzo quadrante

il diagramma di Nyquist interseca il semiasse reale negativo delle ascisse a destra di un punto $x_A > -1$

il diagramma di Nyquist interseca la circonferenza di raggio unitario al di sopra di una semiretta che parte dall'origine e giace nel quarto quadrante

2. (2 punti) Si consideri un sistema di controllo con retroazione negativa unitaria dove l'impianto ha f.d.t. $G(s) = \frac{1}{(s+18)(s+4)}$ ed il controllore è un PI con f.d.t. $C(s) = 18 \frac{s+z}{z}$. Si determini per quale valore di z il sistema a ciclo chiuso presenta una coppia di poli dominanti con coefficiente di smorzamento nullo.

3. (2 punti) Si calcoli l'errore di posizione quando si vuol far inseguire un gradino al sistema



4. (1 punto) Quando possiamo dire di aver risolto un problema di controllo?

> Quando la variabile misurata è all'incirca pari lla variabile di riferimento

Quando la variabile misurata è costante

Quando la variabile di interesse è identicamente nulla

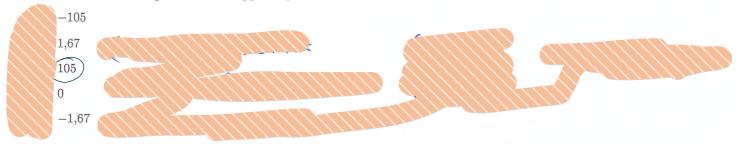
Quando la variabile di interesse è all'incirca pari alla variabile di riferimento

Quando la variabile misurata è identica alla variabile di riferimento

$$\begin{split} & \mathcal{L}(S) = \frac{18(S+2)}{5(S+8)(S+4)} - 0 & \mathcal{R} = S^{3} + 4S^{2} + 18S^{4} + 72S + 18S + 182 = S^{3} + 22S^{2} + 90S + 182 = (S+2)(S^{2} + \omega^{2}) \\ & = S^{3} + S\omega^{2} + 4S^{2} + 2\omega^{2} - 0 \\ & \mathcal{L}(S) = \frac{18(S+2)}{5(S+8)(S+4)} - 0 \mathcal{L}(S) + 18S^{2} + \frac{7}{2}S^{2} + 18S^{2} + \frac{7}{2}S^{2} + 18S^{2} + \frac{7}{2}S^{2} + \frac{1}{2}S^{2} + \frac{$$



5. (2 punti) Si consideri un sistema di controllo con retroazione negativa unitaria dove l'impianto ha f.d.t. $G(s) = \frac{1}{(s+17)(s+3)}$ ed il controllore è un PI con f.d.t. $C(s) = 12 \frac{s+z}{s}$. Si determini per quale valore di z il sistema a ciclo chiuso presenta una coppia di poli dominanti con coefficiente di smorzamento nullo.



Si svolgano gli esercizi riportati di seguito fornendo le risposte a quanto richiesto. Accanto ad ogni esercizio è riportato il punteggio massimo che si può ottenere.

$$\frac{|z|(s+z)}{s(s+iz)(s+s)} \sim \Pr_{c} = s^{\frac{\alpha}{2}} + 3s^{\frac{\beta}{2}} + 17s^{\frac{\beta}{2}} + 51s + 12s + 12z = (s+\lambda)(s^{\frac{\beta}{2}} + \omega^{2}) = s^{\frac{3}{2}} + s\omega^{2} + \lambda s^{\frac{\beta}{2}} + \omega^{2} - \omega^{2} + \omega^{2} = 0$$

$$\frac{\omega^{2}z + 63}{\omega^{2}} = 20$$

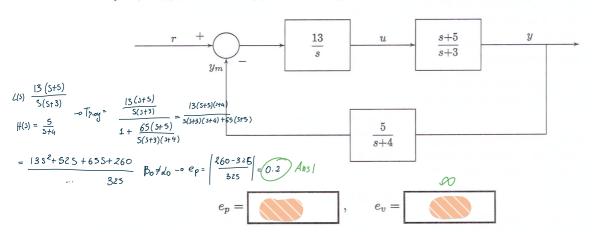
$$\omega^{2}\lambda = |z| = 0$$
Precisione statica

Esercizio 1.

Si consideri il sistema di controllo a ciclo chiuso schematizzato nella figura seguente e se ne calcoli l'errore di posizione e di velocità.

Si ricorda che $e_p \stackrel{\triangle}{=} |r-y|$ quando r=1(t) e $e_v \stackrel{\triangle}{=} |r-y|$ quando $r=t\cdot 1(t)$.

4 punti



Soluzione: La funzione di trasferimento complessiva è

$$\frac{Y(s)}{R(s)} = \frac{\frac{13(s+5)}{s(s+3)}}{1 + \frac{13 \cdot 5(s+5)}{s(s+3)(s+4)}} = \frac{13(s+5)(s+4)}{s^3 + 7s^2 + 77s + 325}.$$

La f.d.t. è asintoticamente stabile per cui possiamo valutare errore di posizione ed errore di velocità. Avremo $e_p=0.2~(20\%),$ and $e_v=\infty$.

Luogo delle radici

Esercizio 1.

$$G(s) = \frac{4.6}{\sigma} = 0.4 - o |\sigma| > \frac{4.6}{0.4} = 11.5$$

$$C(s) = \frac{K(s+2)}{s} \quad \text{Scel}_{q_0} |z| > 11.5 - o \ge 2 = 12 - o C(s) = \frac{K(s+|z|)}{s}$$
Si consideri l'impianto descritto dalla funzione di trasferimento
$$C(s) = \frac{K(s+|z|)}{s} \quad \text{Scel}_{q_0} |z| > 11.5 - o \ge 2 = 12 - o C(s) = \frac{K(s+|z|)}{s}$$

$$C(s) = \frac{K(s+|z|)}{s} \quad \text{Scel}_{q_0} |z| > 11.5 - o \ge 2 = 12 - o C(s) = \frac{K(s+|z|)}{s}$$

$$C(s) = \frac{K(s+|z|)}{s} \quad \text{Scel}_{q_0} |z| > 11.5 - o \ge 2 = 12 - o C(s) = \frac{K(s+|z|)}{s}$$

$$C(s) = \frac{K(s+|z|)}{s} \quad \text{Scel}_{q_0} |z| > 11.5 - o \ge 2 = 12 - o C(s) = \frac{K(s+|z|)}{s}$$

$$C(s) = \frac{K(s+|z|)}{s} \quad \text{Scel}_{q_0} |z| > 11.5 - o \ge 2 = 12 - o C(s) = \frac{K(s+|z|)}{s}$$

$$C(s) = \frac{K(s+|z|)}{s} \quad \text{Scel}_{q_0} |z| > 11.5 - o \ge 2 = 12 - o C(s) = \frac{K(s+|z|)}{s}$$

$$C(s) = \frac{K(s+|z|)}{s} \quad \text{Scel}_{q_0} |z| > 11.5 - o \ge 2 = 12 - o C(s) = \frac{K(s+|z|)}{s}$$

$$C(s) = \frac{K(s+|z|)}{s} \quad \text{Scel}_{q_0} |z| > 11.5 - o \ge 2 = 12 - o C(s) = \frac{K(s+|z|)}{s}$$

$$C(s) = \frac{K(s+|z|)}{s} \quad \text{Scel}_{q_0} |z| > 11.5 - o \ge 2 = 12 - o C(s) = \frac{K(s+|z|)}{s}$$

$$C(s) = \frac{K(s+|z|)}{s} \quad \text{Scel}_{q_0} |z| > 11.5 - o \ge 2 = 12 - o C(s) = \frac{K(s+|z|)}{s}$$

$$C(s) = \frac{K(s+|z|)}{s} \quad \text{Scel}_{q_0} |z| > 11.5 - o \ge 2 = 12 - o C(s) = \frac{K(s+|z|)}{s}$$

$$C(s) = \frac{K(s+|z|)}{s} \quad \text{Scel}_{q_0} |z| > 11.5 - o \ge 2 = 12 - o C(s) = \frac{K(s+|z|)}{s}$$

$$C(s) = \frac{K(s+|z|)}{s} \quad \text{Scel}_{q_0} |z| > 11.5 - o \ge 2 = 12 - o C(s) = \frac{K(s+|z|)}{s}$$

$$C(s) = \frac{K(s+|z|)}{s} \quad \text{Scel}_{q_0} |z| > 11.5 - o \ge 2 = 12 - o C(s) = \frac{K(s+|z|)}{s}$$

$$C(s) = \frac{K(s+|z|)}{s} \quad \text{Scel}_{q_0} |z| > 11.5 - o \ge 2 = 12 - o C(s) = \frac{K(s+|z|)}{s}$$

$$C(s) = \frac{K(s+|z|)}{s} \quad \text{Scel}_{q_0} |z| > 11.5 - o \ge 2 = 12 - o C(s) = \frac{K(s+|z|)}{s}$$

$$C(s) = \frac{K(s+|z|)}{s} \quad \text{Scel}_{q_0} |z| > 11.5 - o \ge 2 = 12 - o C(s) = \frac{K(s+|z|)}{s} \quad \text{Scel}_{q_0} |z| > 11.5 - o \ge 2 = 12 - o C(s) = \frac{K(s+|z|)}{s} \quad \text{Scel}_{q_0} |z| > 11.5 - o \ge 2 = 12 - o C(s) = \frac{K(s+|z|)}{s} \quad \text{Scel}_{q_0} |z| > 11.5 - o \ge 2 = 12 - o C(s) = \frac{K(s+|z|)}{s} \quad \text{Scel}_{q_0} |z| > 11.5 - o \ge 2 = 12 - o C(s) = 11.5 - o \ge 2 = 12 - o C(s) = 11.5 - o \ge 2$$

e si progetti un controllore C(s) tale che, in uno schema con retroazione negativa unitaria, si garantisca: $|K| = \frac{D(s^*)}{N(s^*)} = \frac{s^*(s^*-s)}{s^*+lc} = \frac{(s^*-s)}{s^*+lc}$ • risposta indiciale con tempo di assestamento T_a all'1% inferiore a 0.4s; $e_V < 10\%$.

**Proposità inferiore al 10%.

**Proposità inferiore al 10%.

**Proposità inferiore al 10%.

Soluzione: La specifica statica richiede di inserire un polo nell'origine per cui proviamo a risolvere il problema con un controllore di tipo PI, ossia $C(s) = k \frac{s+z}{s}$. La specifica dinamica richiede un'ascissa di convergenza tale che

Proviamo pertanto a fissare z=13. Il punto multiplo si avrà in -27.42 quando k=57.84. In corrispondenza di tale valore di k l'errore di velocità sarà pari a 0.4% e quindi tutte le specifiche saranno soddisfatte.

Controlli Automatici 06 luglio 2016	Prof. L. Iannelli	Firma leggibile dello studente
Cognome:	Nome:	Matricola:

Progetto in frequenza

Esercizio 1.

Si consideri la funzione di trasferimento

$$G(s) = k \cdot \frac{s - 10}{s(s + 10)}$$

e si scelga il guadagno $k \in \mathbb{R}$ in maniera tale che G(s) abbia un margine di ampiezza pari a 3dB.

Soluzione: Il margine di ampiezza è dato dal valore di $|G(j\omega_{\pi})|$ dove ω_{π} è la pulsazione in corrispondenza della quale $\angle G(j\omega_{\pi}) = -180^{\circ}$. La G(s) ha un polo a parte reale negativa ed uno zero a parte reale positiva, con guadagno pari a

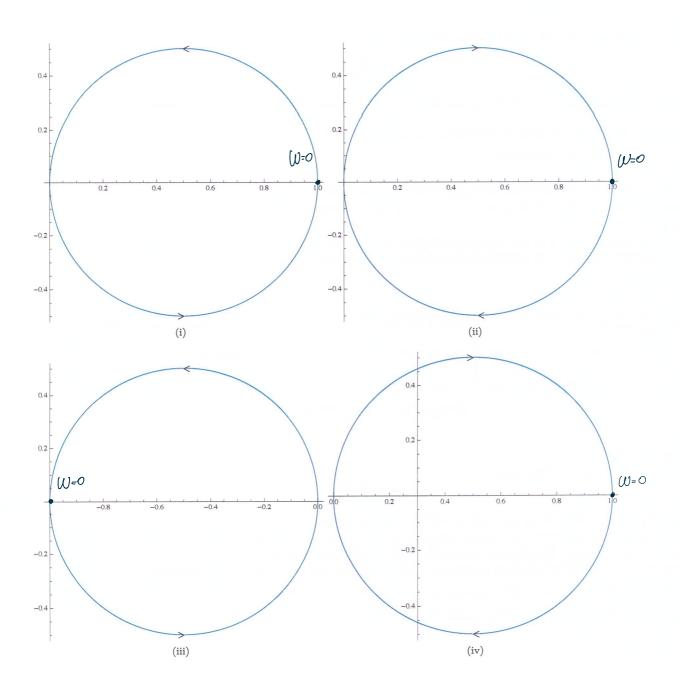
$$\angle G(j\omega_{\pi}) = -180^{\circ}. \text{ La } G(s) \text{ ha un polo a parte reale negativa ed uno zero a parte reale positiva, con guadagno pari a } -k. \text{ Pertanto, se } k < 0 \text{ il guadagno sarà positivo e la fase partirà dal valore di } -90^{\circ} \text{ per poi decrescere sempre fino alla }$$

$$fase -270^{\circ}. \text{ Quindi } \angle G(j\omega_{\pi}) = -90^{\circ} - 2 \arctan \frac{\omega_{\pi}}{10} = -180^{\circ} \Rightarrow \omega_{\pi} = 10 \text{ rad/s}. \text{ Inoltre, poiché } |G(j\omega_{\pi})| = \left|\frac{k}{\omega_{\pi}}\right|, \text{ per avere un margine di ampiezza pari a 3 dB occorre } k = -7,08.$$

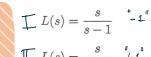
$$\frac{??}{S(S+10)} = -K$$
 Siccome $\lim_{S\to 0} S = \frac{10}{S(S+10)} = -K$ Siccome $\lim_{S\to 0} S =$

 $\frac{\sqrt{G(JW_c)}}{2} = 180^{\circ} - 0 \quad \angle N + \angle JW_c - 10 - \angle JW_c - \angle JW_c + 10 = \text{ATou}\left(\frac{W_c}{10}\right) - \frac{\pi}{2} - \text{ATou}\left(\frac{W_c}{10}\right) = -\pi \\
- 0 \quad - \text{ATou}\left(\frac{W_c}{10}\right) = -\frac{\pi}{4} - 0 \quad \frac{W_c}{10} = \text{Tou}\left(-\frac{\pi}{4}\right) - 0 \quad W_c = |0.\text{Tou}\left(-\frac{\pi}{4}\right) - 0 \quad W_c = |0.\text{Tou}\left($

5 punti



Esercizio 2. Si abbinino le funzioni di trasferimento con i corrispondenti diagrammi di Nyquist riportati nelle figure:



$$\prod_{s} L(s) = \frac{s}{s+1} + \frac{a}{t}$$

$$\prod_{s} L(s) = \frac{1}{s-1} - 1$$

$$\coprod L(s) = \frac{1}{s-1} - 1$$

5 punti