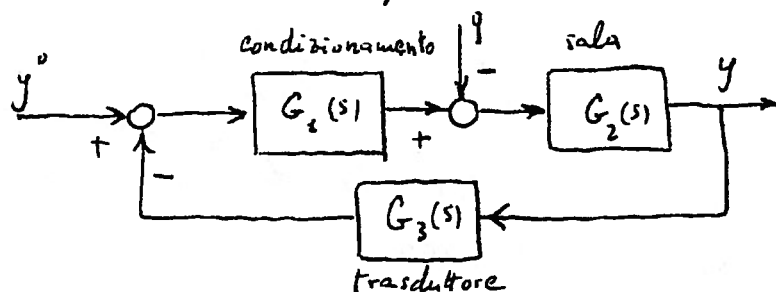


Il sistema di controllo della temperatura y di una sala è rappresentato dallo schema a blocchi di figura, dove il sistema di condizionamento, la sala e il trasduttore di temperatura sono descritti dalle funzioni di trasferimento $G_1(s)$, $G_2(s)$ e $G_3(s)$, y^0 è il valore (costante) desiderato di temperatura e q è una perdita di calore costante presente quando le porte della sala sono aperte.



Supponendo $G_1(s) = \frac{\mu}{1+5s}$, $G_2(s) = \frac{1}{1+5s}$, $G_3(s) = \frac{1}{1+0.2s}$

si risponda alle tre seguenti domande.

- Per quali valori del guadagno μ l'effetto del disturbo sulla temperatura d'equilibrio si attenua di almeno 100 volte?
- Per quali valori del guadagno μ il sistema risulta esternamente stabile?
- Si può determinare un valore di μ (e se sì qual'è questo valore) per cui il sistema risulta esternamente stabile e l'effetto del disturbo è attenuato di 100 volte?

SVOLGIMENTO (sul retro del foglio)

- (a) Senza l'anello di regolazione un disturbo \bar{q} si ripercuote direttamente sull'uscita perché il guadagno di G_2 è unitario.
Invece, con la retroazione, un disturbo costante \bar{q} fornisce un contributo in uscita che è puramente transitorio esaurito e pari a

$$\bar{q} \frac{G_2(s)}{1 + G_1(s)G_2(s)G_3(s)} = \bar{q} \frac{1}{1 + \mu}$$

Per attenuare il disturbo di ^{almeno} 100 volte è allora necessario che $(1 + \mu) \geq 100$, cioè $\mu \geq 99$

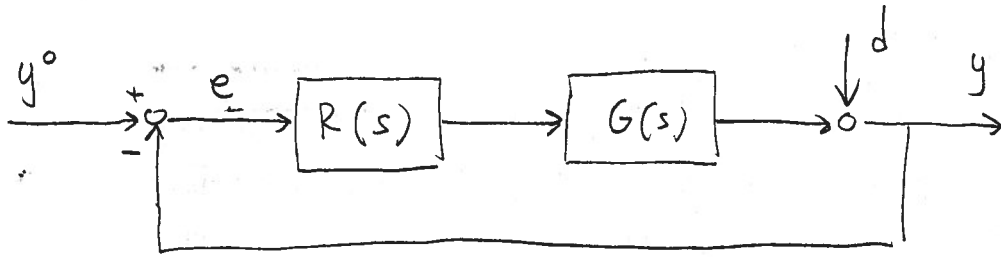
- (b) Basta usare la formula delle tre costanti di tempo che dice che il sistema è stabile se

$$\begin{aligned} \mu \leq \mu_{\text{crit}} &= (T_1 + T_2 + T_3) \left(\frac{1}{T_1} + \frac{1}{T_2} + \frac{1}{T_3} \right) - 1 = \\ &= (5 + 5 + 0.2) (0.2 + 0.2 + 5) - 1 = \\ &= (10.2) (5.4) - 1 = 54.8 \end{aligned}$$

- (c) Non esiste pertanto alcun valore di μ che soddisfi i due requisiti perché non può essere contemporaneamente

$$\mu \geq 99 \quad \text{e} \quad \mu \leq 54.8$$

III ESERCIZIO 7.1



$$G(s) = \frac{20}{(1+s)(1+0,1s)} \quad , \quad y_0(t) = \text{sc}(t) \quad , \quad d(t) = \text{sin}(0,2t)$$

specifiche del progetto:

$$\begin{cases} \phi_m \geq 60^\circ \\ \omega_c \geq 1 \text{ rad/s} \\ |e_\infty| < 0,2 \end{cases}$$

$$R(s) = \underbrace{\frac{\mu_R}{s^{g_R}}}_{\text{proj statico } R^*(s)} \cdot \underbrace{\frac{\prod (1+sT_{Ri})}{\prod (1+sT_{Ri})}}_{\text{proj dinamico } \tilde{R}(s)}$$

progetto statico

$$e_\infty^{y_0} = \begin{cases} \frac{1}{1+\mu} = \frac{1}{1+20\mu_R} & g=0 \quad (g_R=0) \\ 0 & g \geq 1 \quad (g_R \geq 1) \end{cases}$$

$$|e_\infty^d| = \left| \frac{E(s)}{D(s)} \right|_{s=j0,2} \cdot \underset{\substack{\text{ampiezza} \\ \text{della sinusoide} \\ \text{d'ingresso}}}{1} = \left| -\frac{1}{1+L(s)} \right|_{s=j0,2} \approx \left| \frac{1}{L(s)} \right|_{s=j0,2}$$

perché $0,2 < \omega_c \geq 1 \text{ rad/s}$

$$g=0 \Rightarrow |e_\infty| \leq |e_\infty^{y_0}| + |e_\infty^d| \leq 0,2$$

$$\begin{cases} |e_{\infty}^{y_0}| \leq 0,1 \\ |e_{\infty}^d| \leq 0,1 \end{cases} \rightarrow \begin{cases} \frac{1}{1+20\mu_R} \leq 0,1 & \mu_R \geq \frac{2}{20} \\ |R(j\omega) \cdot G(j\omega)| \geq 10 \end{cases} \rightarrow \boxed{\mu_R = 1}$$

Oss: disturbo in retroazione

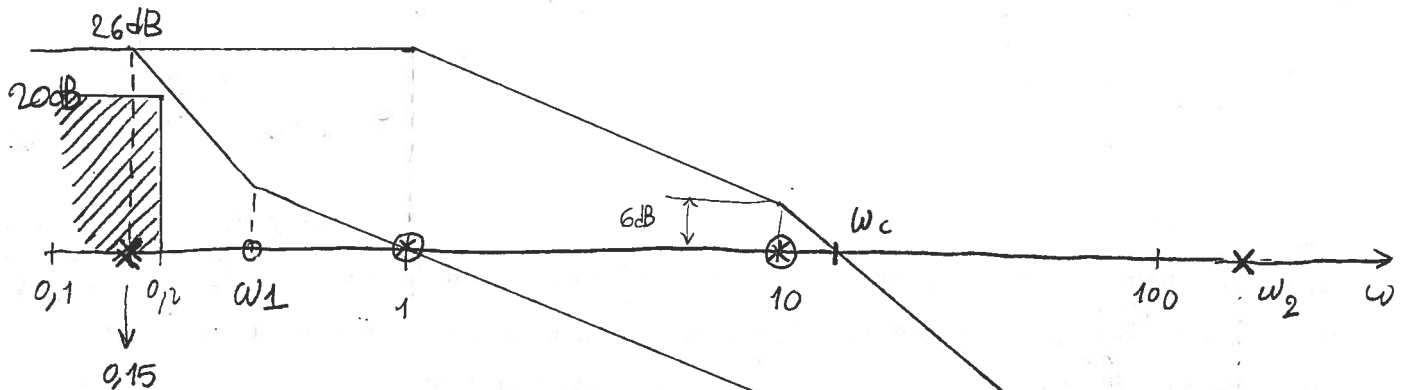
$$\frac{E(s)}{\Delta r(s)} = \frac{L(s)}{1+L(s)} \quad \left| \frac{E(j\omega)}{\Delta r(j\omega)} \right| \approx \begin{cases} 1 & \text{se } \omega \ll \omega_c \\ |L(j\omega)| & \text{se } \omega \gg \omega_c \end{cases}$$

Se il disturbo sinusoidale è in retroazione e ha $\omega < \omega_c$ non si può fare nulla !!!

progetto dinamico

$$L^*(s) = \underbrace{R^*(s)}_1 G(s) = \frac{20}{(1+s)(1+0,1s)}$$

$$20 \log_{10} 20 \approx 26$$



$$\log\left(\frac{\omega_c}{10}\right) \cdot 40 \text{ dB/dec} = 6 \text{ dB}$$

$$\omega_c = 10 \cdot 10^{\left(\frac{6}{40}\right)} = 14,13 \text{ rad/s}$$

$$\angle L^*(j14,13) = -\text{atan}(14,13) - \text{atan}(1,413) \approx -140^\circ \rightarrow \varphi_m = 40^\circ$$

calcolo ω_1

$$\log\left(\frac{\omega_1}{0,15}\right) \cdot 40 \text{ dB/dec} + \log\left(\frac{1}{\omega_1}\right) \cdot 20 \text{ dB/dec} = 26 \text{ dB}$$

$$\log\left[\left(\frac{\omega_1}{0,15}\right)^2\right] + \log\left(\frac{1}{\omega_1}\right) = \left(\frac{26}{20}\right)$$

$$\log\left(\frac{\omega_1^2}{(0,15)^2} \cdot \frac{1}{\omega_1}\right) = \frac{26}{20} \quad \omega_1 = (0,15)^2 \cdot 10^{\frac{26}{20}} \approx 0,49 \text{ rad/s}$$

calcolo ω_2

$$\log\left(\frac{\omega_2}{1}\right) \cdot 20 \text{ dB/dec} = \log\left(\frac{\omega_2}{14,13}\right) \cdot 40 \text{ dB/dec}$$

$$\log(\omega_2) = \log\left[\left(\frac{\omega_2}{14,13}\right)^2\right] \quad \omega_2 = \frac{\omega_2^2}{(14,13)^2} \quad \omega_2 \approx 200 \text{ rad/s}$$

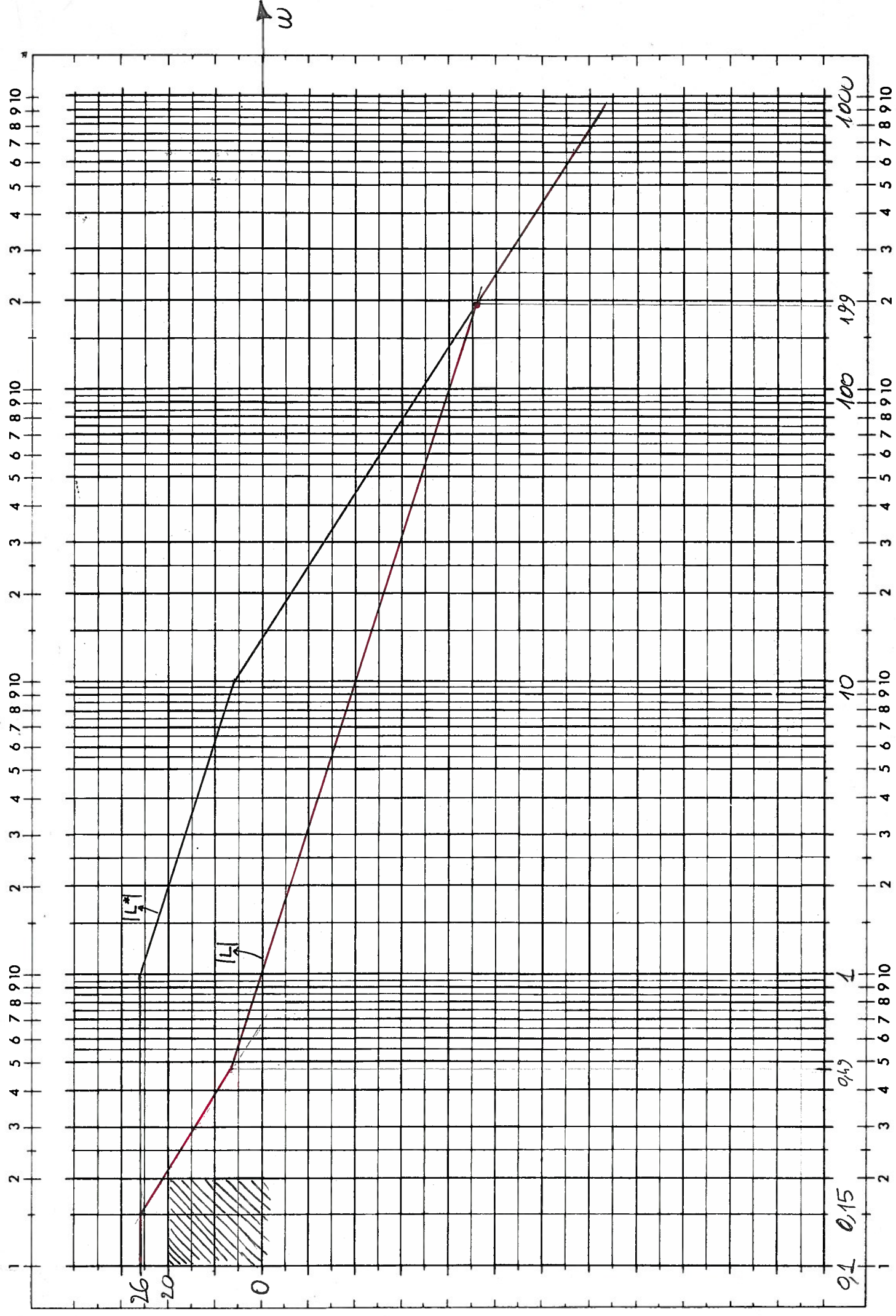
$$\omega_2 \approx 200$$

$$L(s) = 20 \frac{\left(1 + \frac{s}{0,49}\right)}{\left(1 + \frac{s}{0,15}\right)^2 \left(1 + \frac{s}{200}\right)}$$

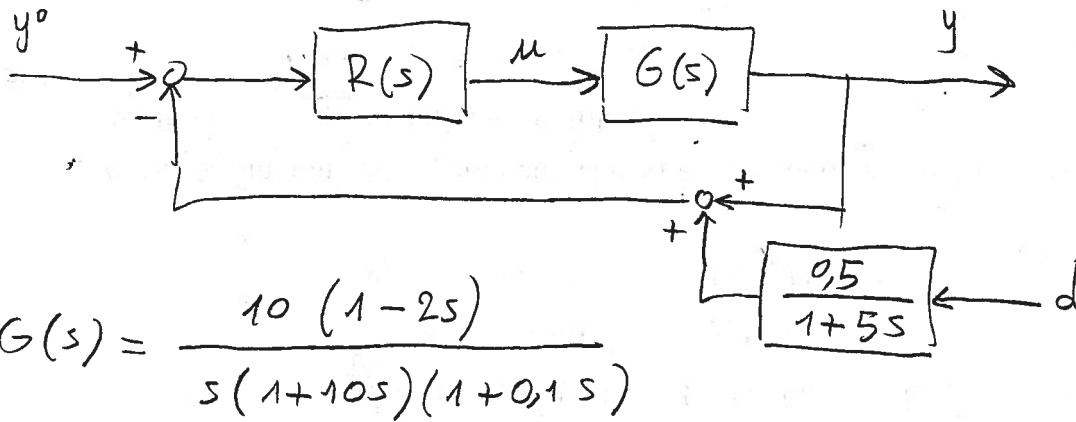
$$R(s) = \frac{\left(1 + \frac{s}{0,49}\right) (1+s) (1+0,15s)}{\left(1 + \frac{s}{0,15}\right)^2 \left(1 + \frac{s}{200}\right)}$$

$$\angle L(j\omega) = +\text{atan}\left(\frac{1}{0,49}\right) - 2\text{atan}\left(\frac{1}{0,15}\right) - \text{atan}\left(\frac{1}{200}\right) =$$

$$\approx 63,9^\circ - 2(81,5^\circ) - 0,3^\circ = -99,4^\circ \rightarrow \boxed{\varphi_{pm} = 80,6^\circ}$$



II ESERCIZIO 7.2



$$G(s) = \frac{10(1-2s)}{s(1+10s)(1+0,1s)}$$

$$y^0(t) = 2 \text{ scalt}(t), \quad d(t) = \text{scalt}(t)$$

specifiche di progetto $\left\{ \begin{array}{l} \varphi_m \geq 40^\circ \\ |e_\infty| \text{ minimo} \\ \omega_c \text{ piu estesa possibile} \end{array} \right.$

progetto statico $R^*(s) = \frac{\mu_R}{s^{g_R}} \quad (g = g_R + 1)$

$$e_\infty^{y^0} = 0 \quad \forall g_R \geq 0$$

$\rightarrow g_R = 0, \mu_R \text{ libero}$

$$e_d = 0,5 \quad \forall g_R \geq 0 \rightarrow (\text{vedi schema prima pg})$$

progetto dinamico

$$40 \cdot \log_{10}\left(\frac{0,5}{0,1}\right) + 20 \log_{10}\left(\frac{\omega_c}{0,5}\right) = 40$$

$$\omega_c = 0,5 \cdot 10^{((40 - 40 \log_{10}(5)) / 20)} = 2$$

$$\omega_c = 2 \text{ rad/s}$$

$$\mu_R = 1 \rightarrow L^*(s) = G(s) \rightarrow \left\{ \begin{array}{l} \omega_c = 2 \text{ rad/s} \\ \angle L(j\omega_c) = \end{array} \right.$$

$$|L^*(j\omega_c)| = 1 \rightarrow \omega_c = 2 \text{ rad/s}$$

$$\angle L^*(j\omega_c) = -90^\circ - \text{atan}(10 \cdot 2) - \text{atan}(2 \cdot 2) - \text{atan}(0,1 \cdot 2) =$$

$$\approx -90^\circ - 87,1^\circ - 76,0^\circ - 11,3^\circ \approx -264,4^\circ \rightarrow \text{instabile}$$

@SS: se lo zero fosse stato di segno opposto si sarebbe ottenuto:

$$\angle L^*(j\omega_c) = -20^\circ - 87,1^\circ + 76^\circ - 11,3^\circ \approx -112,4^\circ \rightarrow \text{stabile}$$

- $R(s) = \mu_R$

Con un regolatore algebrico si deve imporre $\angle L(j\omega_c) = -140^\circ$
 Dal diagramma di Bode si ottiene $\omega_c < 0,1$, infatti risulta

$$\begin{aligned} \angle L(j0,1) &= -90^\circ - \arctan(10 \cdot 0,1) - \arctan(2 \cdot 0,1) - \arctan(0,1 \cdot 0,1) = \\ &= -90^\circ - 45^\circ - 11,3^\circ - 0,6^\circ \approx -146,9^\circ \end{aligned}$$

$$\mu_R \approx -40\text{dB} \rightarrow \mu_R = 10^{-2} = 0,01$$

- Per ottenere ω_c maggiore si deve adottare un regolatore dinamico con attenuazione

→ Non si può cancellare lo zero a fase non minima con un polo del regolatore, altrimenti si "cancella" un polo instabile che resta autovalore del sistema quindi il sistema ad anello chiuso diventa instabile !!

→ in pratica non si può mai avere $\omega_c > \frac{1}{-T_z}$ dove $-T_z > 0$ è la costante di tempo dello zero a fase non min. perché se si taglia con pendenza -1 si ha (in assenza di altri zeri a f. non. min)

$$\angle L(j\omega_c) = -90^\circ + \underbrace{\angle(1 + jT_z\omega)}_{< -45^\circ} + \dots$$

- Cancellando il polo in bassa frequenza e aggiungiamo un polo in alta frequenza, poi regoliamo la banda agendo sul guadagno μ_R

$$L(s) = \frac{10 \mu_R (1 - 2s)}{s(1 + 0,1s)(1 + 0,01s)} \quad , \quad R(s) = \mu_R \frac{(1 + 10s)}{(1 + 0,01s)}$$

fissando $\omega_c = 0,2$, si ottiene

$$\angle L(j\omega_c) = -90^\circ - \text{atan}(2 \cdot 0,2) - \text{atan}(0,1 \cdot 0,2) - \text{atan}(0,01 \cdot 0,2) =$$

$$= -90^\circ - 21,8^\circ - 1,1^\circ - 0,1^\circ = -113^\circ$$

$$\rightarrow \varphi_m = 67^\circ$$

(*)

OSS: si potrebbe aumentare ω_c finché risulta $\varphi_m = 40^\circ$ per ottenere una banda più ampia

Calcolo di μ_R

dal diagramma di Bode ottenuto per $\mu_R = 1$, si ottiene

$$\mu_R = -|L_{\mu_R=1}(j\omega_c)| \cong -33 \text{ dB}, \text{ oppure } 20 \log_{10}\left(\frac{10}{0,2}\right) = 33,97$$

$$\mu_R = 10^{\left(\frac{-33}{20}\right)} \cong 0,022 \rightarrow \text{per la precisione}$$

$$\frac{10\mu_R}{5} \text{ taglia in } 0,2 \rightarrow \mu_R = \frac{0,2}{10} = 0,02$$

Si ottiene

$$R(s) = 0,022 \frac{1+10s}{1+0,01s}$$

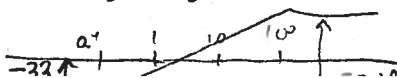
$$L(s) = \frac{0,22(1-2s)}{s(1+0,1s)(1+0,01s)}$$

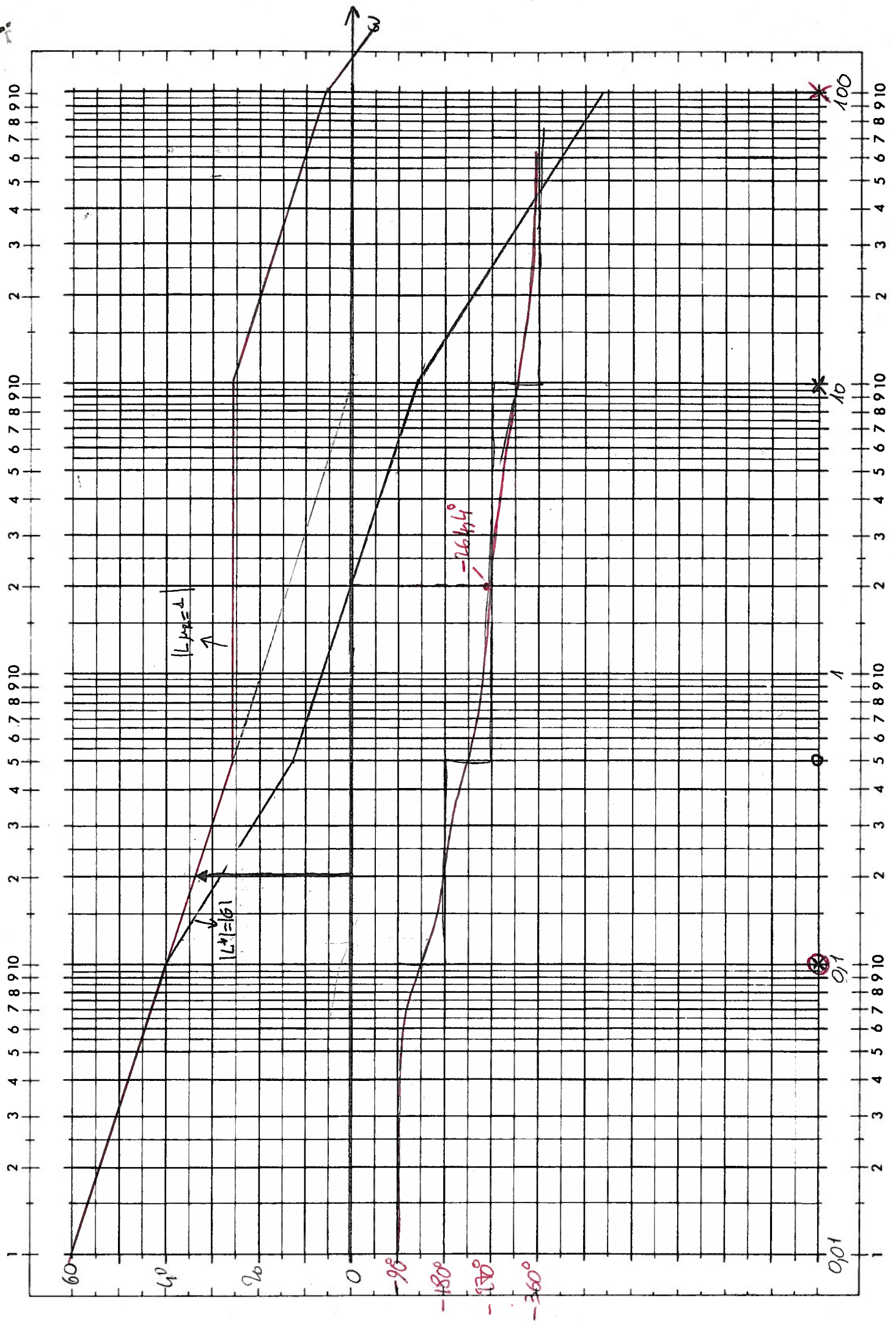
• gli zeri a fase non minima di G devono restare zeri di

(*) • il polo in alta frequenza in R non influenza la stabilità ma rende realizzabile il controllore. Per limitare l'azione di controllo se ne potrebbero mettere due di poli, tanto φ_m non

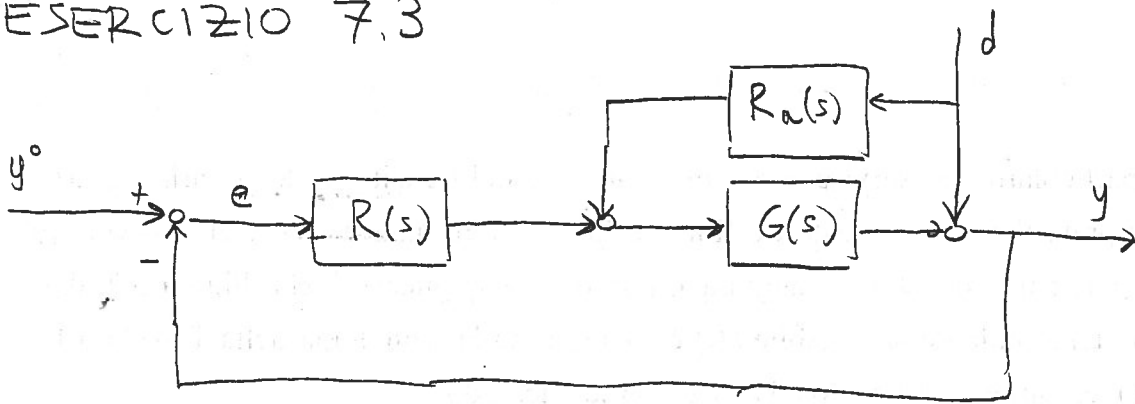
la cambia

IRI





III ESERCIZIO 7.3



R : controllore in anello chiuso

R_a : controllore in anello aperto (disturbo misurabile)

$$G(s) = \frac{10}{(1+s)(1+0,1s)} e^{-0,1s}, \quad R_a(s) = \frac{\mu}{1+s\tau}$$

$$y^o(t) = A \operatorname{sca}(t), \quad d(t) = B \sin(4t)$$

specifiche di progetto:

$$\begin{cases} \varphi_m \geq 60^\circ \\ \omega_c \geq 0,5 \text{ rad/s} \\ |e_\infty| = 0 \quad \forall A, B \end{cases}$$

progetto statico: $R^*(s) = \frac{\mu_R}{g_R}$

$$e_\infty^{y^o} = \begin{cases} \frac{A}{1+\mu} & g_R = 0 \\ 0 & g_R \geq 1 \end{cases} \rightarrow g_R = 1$$

$$|e_\infty^d| = B \left| \frac{E(s)}{D(s)} \right|_{s=j4} = 0 \quad \text{se } \frac{E(s)}{D(s)} \text{ ha due zeri in } \pm j4$$

$$\frac{E(s)}{D(s)} = \frac{1}{1+L(s)} + \frac{R_a(s)G(s)}{1+L(s)} = \frac{1+R_a(s)G(s)}{1+R(s)G(s)} \triangleq H(s)$$

$$|H(j\omega)| = 0 \Leftrightarrow 1 + \operatorname{Re}(j\omega)G(j\omega) = 0$$

$$\operatorname{Re}(j\omega) = -\frac{1}{G(j\omega)} \Leftrightarrow \begin{cases} |\operatorname{Re}(j\omega)| = \frac{1}{|G(j\omega)|} \\ \angle \operatorname{Re}(j\omega) = \angle \left(-\frac{1}{G(j\omega)}\right) \end{cases}$$

$$G(j\omega) = \frac{10}{(1+j\omega)(1+0,4j)} e^{-0,4j}$$

$$|G(j\omega)| = \frac{10}{\sqrt{1+16} \sqrt{1+0,16}} \approx 2,25 \approx 7,1 \text{ dB}$$

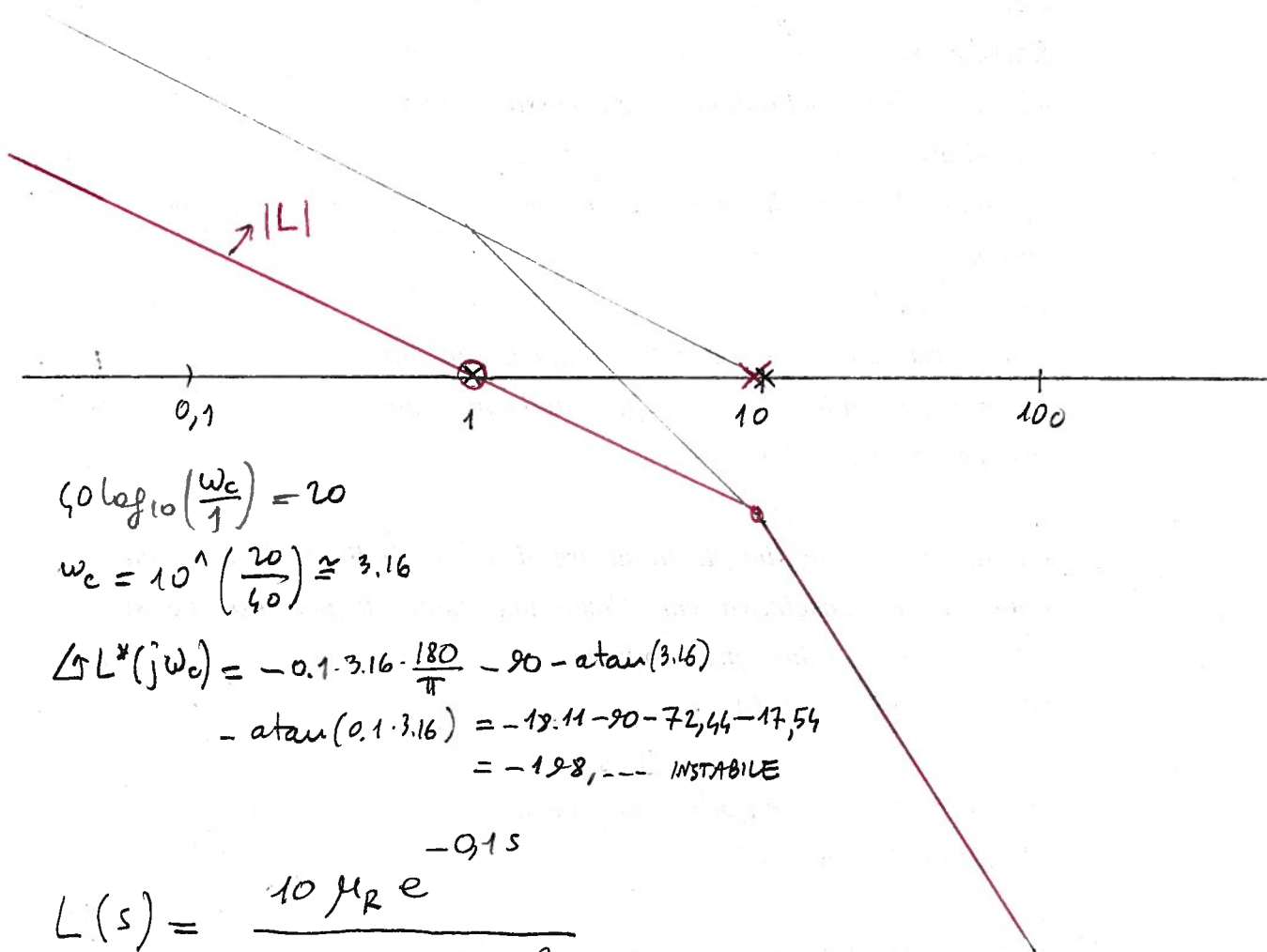
$$\begin{aligned} \angle G(j\omega) &= -\operatorname{atan} \omega - \operatorname{atan} 0,4 - 0,4 \frac{180}{\pi} = \\ &= -76,0^\circ - 21,8^\circ - 22,9^\circ = -120,7^\circ \end{aligned}$$

$$\begin{cases} \frac{\mu}{\sqrt{1+16\tau^2}} = \frac{1}{2,25} \\ -\operatorname{atan} 4\tau = -180^\circ + 120,7^\circ \end{cases} \begin{cases} \mu = \frac{\sqrt{1+16\tau^2}}{2,25} = 0,87 \\ \tau = \frac{\tan(59,3^\circ)}{4} = 0,42 \end{cases}$$

posto $\boxed{g_R = 1, \mu = 0,87, \tau = 0,42} \rightarrow |e_\infty| = 0 \forall A, B$

progetto dinamico

$$\mu_R = 1 \rightarrow L^*(s) = \frac{10 e^{-0,1s}}{s(1+s)(1+0,1s)}$$



$$40 \log_{10} \left(\frac{\omega_c}{1} \right) = 20$$

$$\omega_c = 10^{\left(\frac{20}{40} \right)} \approx 3,16$$

$$\begin{aligned} \angle L^*(j\omega_c) &= -0,1 \cdot 3,16 \cdot \frac{180}{\pi} - 90 - \arctan(3,16) \\ &\quad - \arctan(0,1 \cdot 3,16) = -12,11 - 90 - 72,44 - 17,54 \\ &= -198, \dots \text{ INSTABILE} \end{aligned}$$

$$L(s) = \frac{10 \mu_R e^{-0,1s}}{s(1+0,1s)^2}$$

Fissando μ_R in modo che risulti $\omega_c = 1$ si ottiene

$$\angle L(j) = -0,1 \frac{180^\circ}{\pi} - 90^\circ - 2 \arctan(0,1) =$$

$$= -5,7^\circ - 90^\circ - 2 \cdot 5,7^\circ = -107,1^\circ \rightarrow \boxed{\varphi_m = 72,9^\circ}$$

$$\mu_R = -20 \text{ dB} \rightarrow \mu_R = 10^{-1} = 0,1$$

$$L(s) = \frac{e^{-0,1s}}{s(1+0,1s)^2}$$

$$R(s) = \frac{0,1}{s} \frac{(1+s)}{(1+0,1s)}$$

OSS : quando c'è il termine di ritardo, non è possibile cancellarlo con un anticipo nel regolatore, perché un regolatore che prevede il futuro non può essere costruito

$$|e^{-j\omega\tau}| = 1, \quad \angle e^{-j\omega\tau} = -\omega\tau \frac{180^\circ}{\pi}$$

$$\omega = \frac{1}{\tau} \Rightarrow \angle e^{-j\omega\tau} = -\frac{180^\circ}{\pi} = 57,3^\circ$$

difficilmente si riesce a porre $\omega_c > \frac{1}{\tau}$