

① DAL GRAFICO È POSSIBILE NOTARE I DUE POLI  
IN COMPLESSI E CONIUGATI IN  $\boxed{s = -3 \pm 7j}$

LA F.D.T. È DEL SECONDO ORDINE CON POLI C.C.

$$G(s) = \frac{N}{(s+3)^2 + 49} =$$

PUNTO ①

CALCOLO IL GUADAGNO  $N$ , DATO DAL PROBLEMA

$$(N)_{dB} = 6 \rightarrow N = 10^{\frac{6}{20}} \approx 2$$

PUNTO ✖ ③

$$\omega_m = \sqrt{\sigma^2 + \omega^2} = \sqrt{9 + 49} = \sqrt{58} \approx 7.61$$

$$\zeta = \frac{\sigma}{\omega_m} = \frac{3}{\sqrt{58}} \approx 0.39$$

PUNTO ②

$$M_p = 100 e^{\frac{-\pi \eta}{\sqrt{1-\eta^2}}} \approx 26.01\%$$

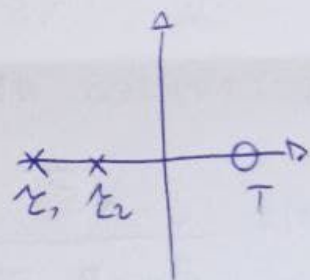
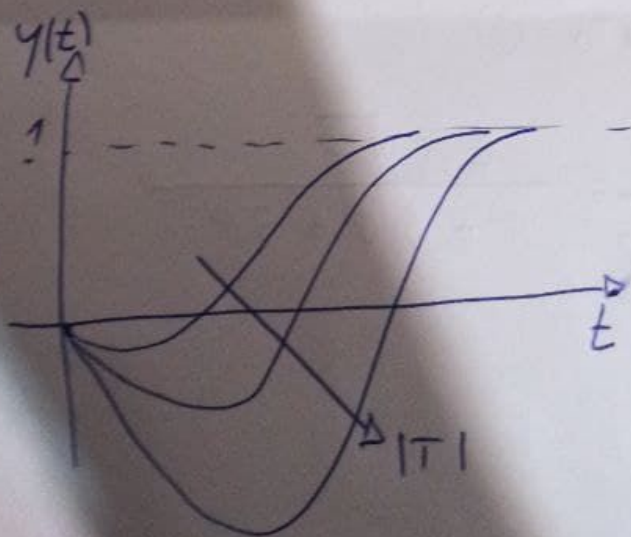
$$T_{e, \epsilon\%} \approx - \frac{\ln(0.01\epsilon)}{\eta \omega_n} \approx 1.53 \eta$$

VALORI TIPICI  
 $\epsilon = \{1, 2, 5\}$

$$T_p = \frac{\pi}{\omega_n \sqrt{1-\eta^2}} \approx 0.44 \eta$$

PUNTO ④

IL SISTEMA DIVIENE A FASE NON MINIMA  
 E QUESTO COMPORTA LA PRESENZA DI UNA  
 SOTTOELONGAZIONE NELLA RISPOSTA. QUEST'ULTIMA  
 SARA' TANTO PIU' GRANDE, QUANTO PIU' GRANDE  
~~SARA'~~ E' LA COSTANTE DI TEMPO ASSOCIATA



$$\dot{y}(0) = \frac{T}{s_1 s_2} \rightarrow \text{NEGATIVA}$$

## ② BODE

SISTEMA SENZA POLI  
E ZERI NELL'ORIGINE

$$G(s) = 100 \frac{(s+1)}{(s+10)(s+100)}$$

$$K = \lim_{s \rightarrow 0} G(s) = \frac{100}{1000} = 0.1$$

$$\angle N = 0^\circ$$

GUADAGNO IN DB  
SUL DIAGRAMMA

$$N_{dB} = 20 \log(K) \\ = -20 \text{ dB}$$

POL I

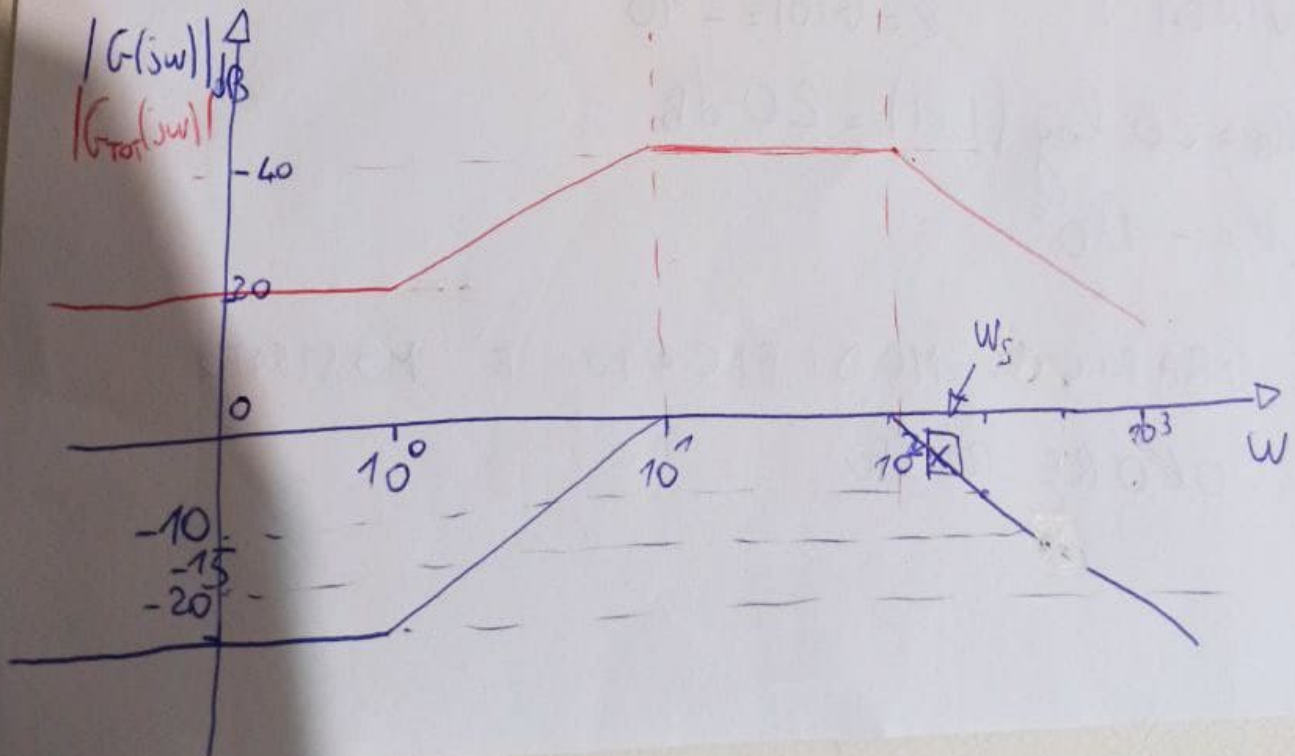
-10  $\Rightarrow$

-100

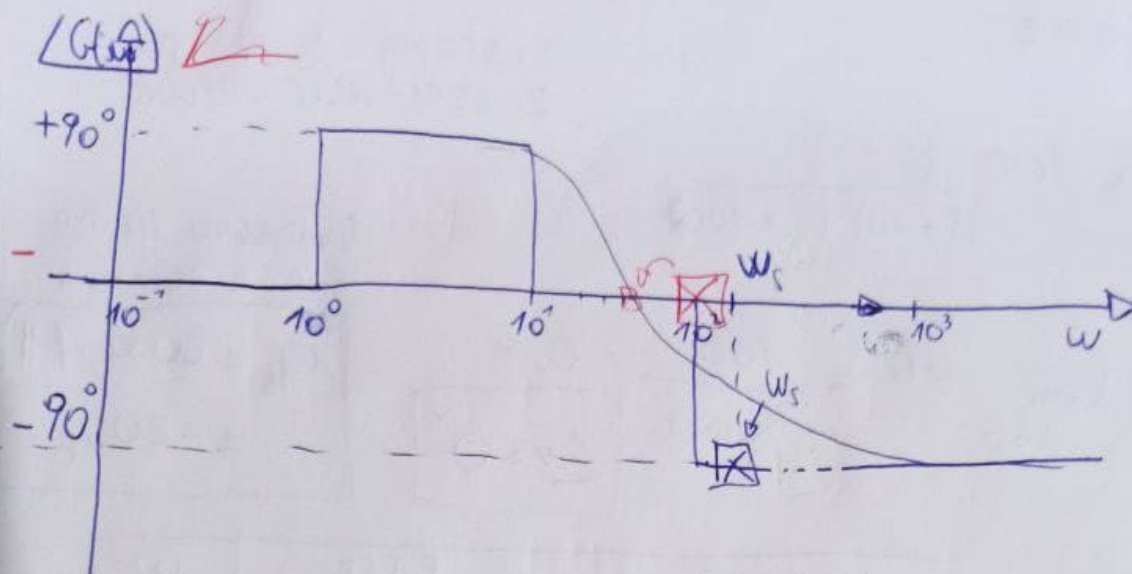
ZERI

-1  $\Rightarrow$

MODULO	FASE	$\omega$
-20 dB/decade	-90°	10
-20 dB/decade	-90°	100
+20 dB/decade	+90°	1







SE IL SISTEMA FOSSE MESSO IN CASCATA CON

$$h(t) = -100 \delta(t) \rightarrow H(s) = -100.$$

CIÒ IMPLICA UN GUADAGNO NEGATIVO, RISULTANDO

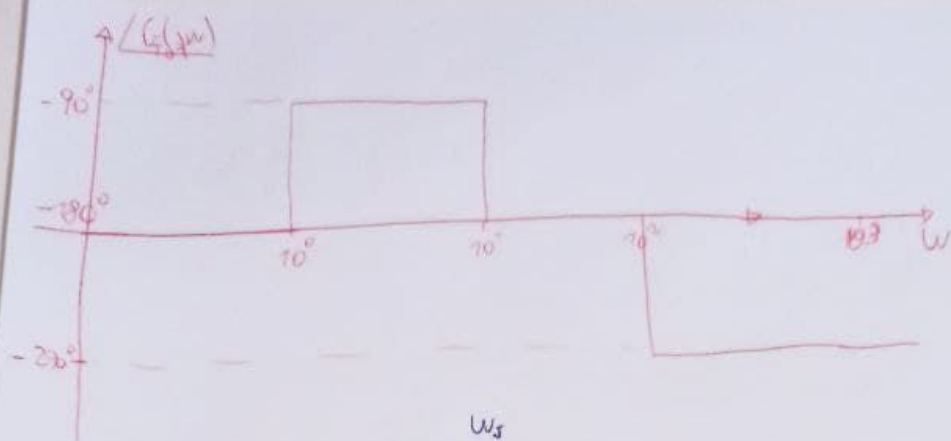
$$G_{TOT}(s) = G(s) H(s) = -10000 \frac{s+1}{(s+10)(s+100)}$$

QUINDI :  $N = G(0) = -10$

$$N_{dB} = 20 \log(|N|) = 20 \text{ dB}$$

$$\angle N = -180^\circ$$

IL GRAFICO MODIFICATO È MOSTRATO  
IN COLORE ROSSO



(b)  $u(t) = 10 \sin(\overset{\omega_s}{45\pi} t - 10)$

$\omega_s = 45\pi \approx 140 \text{ rad/s}$

VEDO DAI DIAGRAMMI DI BODE SEGNO CON  
UNA  $\boxtimes$  (VEDI GRAFICO)

$|A|_{dB} \approx -3 \text{ dB} \Rightarrow A = 10^{-\frac{15}{20}} = 0.17$

$\angle G(j\omega_s) \approx -\frac{\pi}{4}$

QUINDI

SIAMO PROSSIMI AL PUNTO DI ROTTA,  
C'È UNA CORREZIONE DI  $-3 \text{ dB}$  PER IL  
MODULO E  $-45^\circ$  DI FASE

(c) VEDERE SUL DIAGRAMMA IL SEGNO  $\boxtimes$   
RISULTA ESSERE  $\omega = 10^2$  DAI DIAGRAMMA  
ASINTOTICO.  
MA PER SIMMETRIA, SI TROVA A METÀ STRADA  
(GRAFICO REALE)

TRA 10 e 100 rad/s, CIOÈ CIRCA A 30 rad/s

2.9.076

$$\begin{cases} x_1(k+1) = 0.1 x_1(k) + u(k) \\ x_2(k+1) = 0.2 x_2(k) + 5 u(k) \\ y(k) = x_1(k) + 3 x_2(k) \end{cases}$$

$$\begin{aligned} \bar{x}(k+1) &= A \bar{x}(k) + B u(k) \\ y(k) &= C \bar{x}(k) + D u(k) \end{aligned}$$

$$A = \begin{bmatrix} 0.1 & 0 \\ 0 & 0.2 \end{bmatrix}$$

$$B = \begin{bmatrix} 1 \\ 5 \end{bmatrix} \quad C = [1 \quad 3]$$

$$D = 0$$

5) Si discute la stabilità del sistema

La funzione di trasferimento del sistema è data da

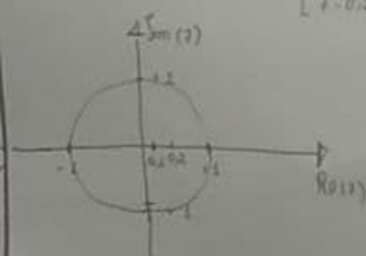
$$G(z) = C(zI - A)^{-1}B + D$$

$$G(z) = [1 \quad 3] \begin{bmatrix} z-0.1 & 0 \\ 0 & z-0.2 \end{bmatrix}^{-1} \begin{bmatrix} 1 \\ 5 \end{bmatrix} + 0 = [1 \quad 3] \begin{bmatrix} \frac{1}{(z-0.1)} & 0 \\ 0 & \frac{1}{(z-0.2)} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} 1 \\ 5 \end{bmatrix} =$$

$$= [1 \quad 3] \begin{bmatrix} \frac{1}{z-0.1} \\ \frac{5}{z-0.2} \end{bmatrix} = \frac{1}{z-0.1} + \frac{15}{z-0.2} = \frac{(z-0.2) + 15(z-0.1)}{(z-0.1)(z-0.2)}$$

TD

Un sistema è asintoticamente stabile se i poli sono in modulo minore di 1 quindi all'interno della circonferenza di raggio unitario.



$$G(z) = \frac{U(z)}{D(z)} \Rightarrow D(z) = 0 \quad (z-0.1)(z-0.2) = 0$$

$$\left\{ \begin{array}{l} z_1 = 0.1 \\ z_2 = 0.2 \end{array} \right.$$

6) Risposta al gradino  $(-1)^k$  e valore numerico per  $K=5$

$$u(k) = \begin{cases} 1 & k \geq 0 \\ -1 & k < 0 \end{cases} \Rightarrow u(k) = (-1)^k \xrightarrow{Z\text{-TRANS}} U(z) = \frac{z}{z+1}$$

$$Y(z) = G(z) \cdot U(z) = \frac{(z-0.2) + 15(z-0.1)}{(z-0.1)(z-0.2)} \cdot \frac{z}{z+1} = \frac{16z - 1.7}{(z-0.1)(z-0.2)(z+1)}$$

Esercizio 3, parte (b)

$$\frac{(1.6z - 1.7)z}{(z - 0.1)(z - 0.2)(z + 1)} = \frac{A}{z - 0.1} + \frac{B}{z - 0.2} + \frac{C}{z + 1}$$

e dunque

$$\frac{1.6z - 1.7}{(z - 0.1)(z - 0.2)(z + 1)} = \frac{A}{z - 0.1} + \frac{B}{z - 0.2} + \frac{C}{z + 1}$$

$$A = \frac{1.6z - 1.7}{(z - 0.2)(z + 1)} \Big|_{z=0.1}$$

$$B = \frac{1.6z - 1.7}{(z - 0.1)(z + 1)} \Big|_{z=0.2}$$

$$C = \frac{1.6z - 1.7}{(z - 0.1)(z - 0.2)} \Big|_{z=-1}$$

$$\frac{Y(z)}{z} = \frac{-\frac{1}{11}}{(z-0,1)} + \frac{12,5}{(z-0,2)} + \frac{136}{(z+1)}$$

$$Y(z) = \frac{-\frac{1}{11}z}{(z-0,1)} + \frac{12,5z}{(z-0,2)} + \frac{136z}{(z+1)}$$

$$\mathcal{Z}^{-1}\left(\frac{z}{z+p_i}\right) = (-p_i)^k \times x_0(k)$$

$$y(k) = -\frac{1}{11}(0,1)^k + 12,5(0,2)^k + 136(-1)^k$$

sostituendo  $k=5$

$$y(5) =$$

c) GUERRENO STATICO

Nel caso statico il guerreno statico è dato da

$$G(z) \Big|_{z=1} = G(1) = \frac{16(1) - 1,7}{(1-0,1)(1-0,2)} = \frac{14,3}{(0,9)(0,8)} = 19,86$$