



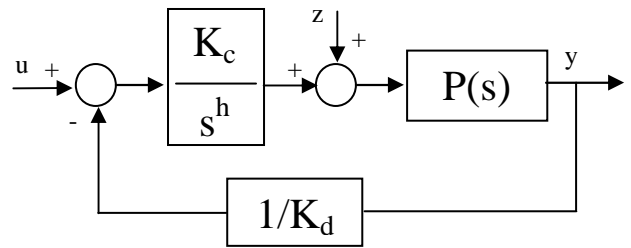
Cognome:	Nome	Matricola:	E-mail:
----------	------	------------	---------

1. Sia dato un processo  $P(s)$  descrivibile mediante la funzione di trasferimento

$$P(s) = \frac{2(s^2/100 + 0.6/10s + 1)}{s(s/30 + 1)(s/80 + 1)}$$

Sintetizzare il sistema di controllo in figura (determinare  $h$  e  $K_c$ ) in modo tale che:

- il guadagno a ciclo chiuso sia uguale a **3**
- l'errore per ingresso a parabola  $u(t)=0.1t^2$  sia minore o uguale a **0.015**

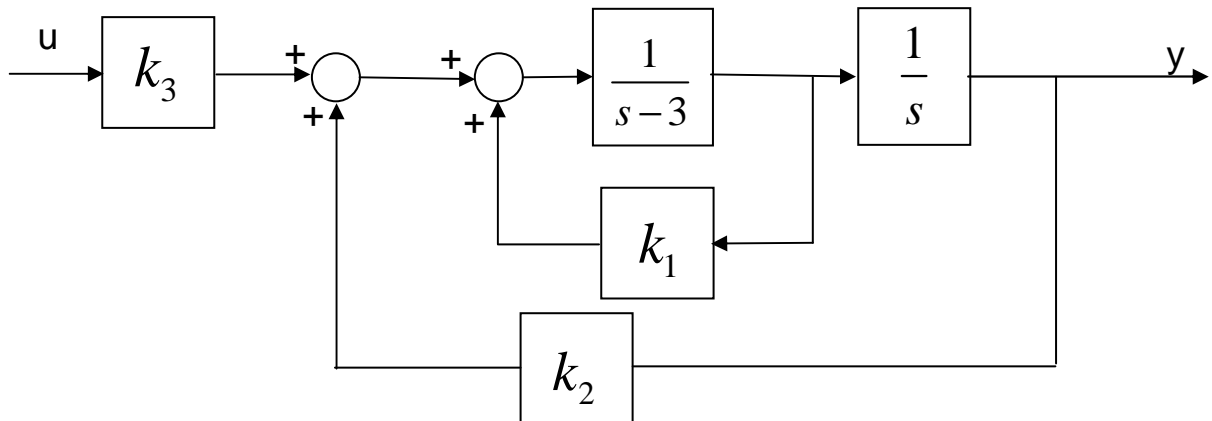


Scelto il valore **minimo** di  $K_c$  compatibile con le specifiche, tracciare i diagrammi di **BODE** e **NYQUIST** della funzione a ciclo aperto, e determinare su questi la pulsazione di attraversamento ( $\omega_c$ ) e, in caso di sistema stabile a ciclo chiuso, i margini di stabilità ( $m_\phi$  e  $m_g$ ).

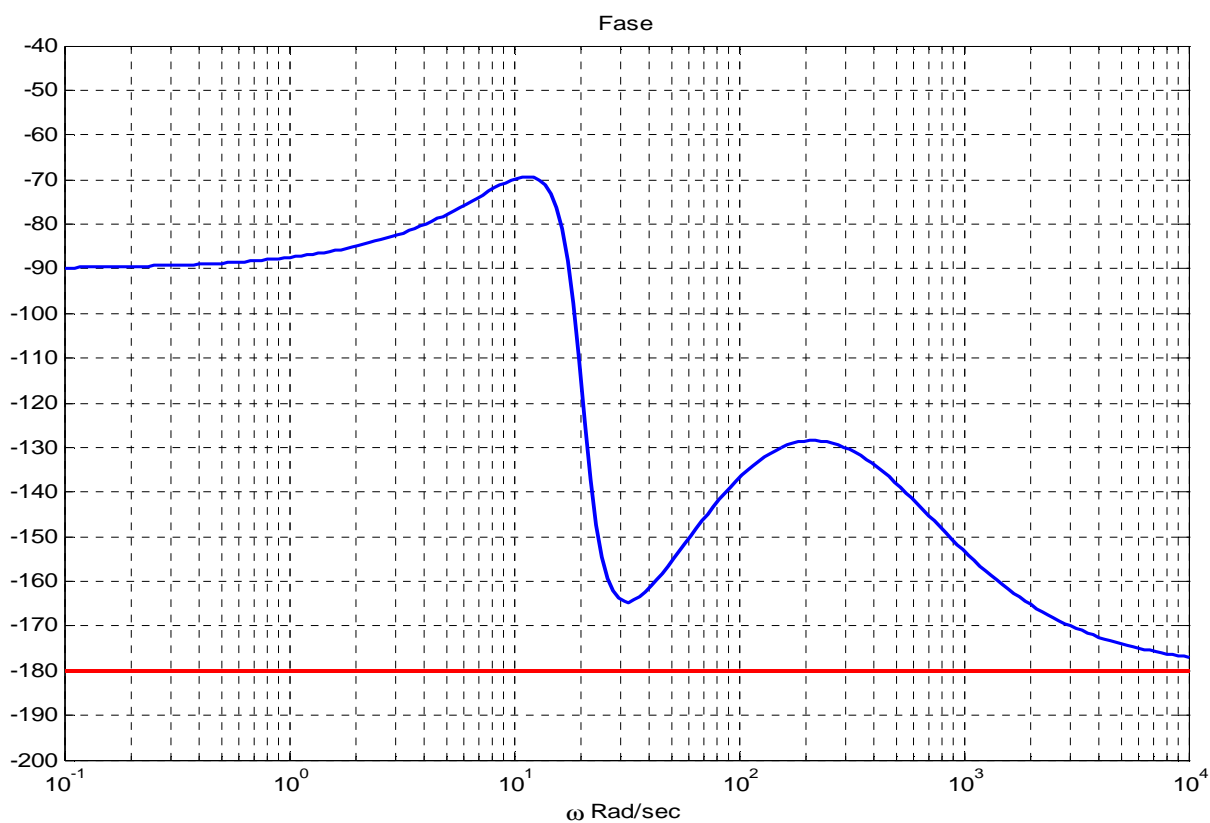
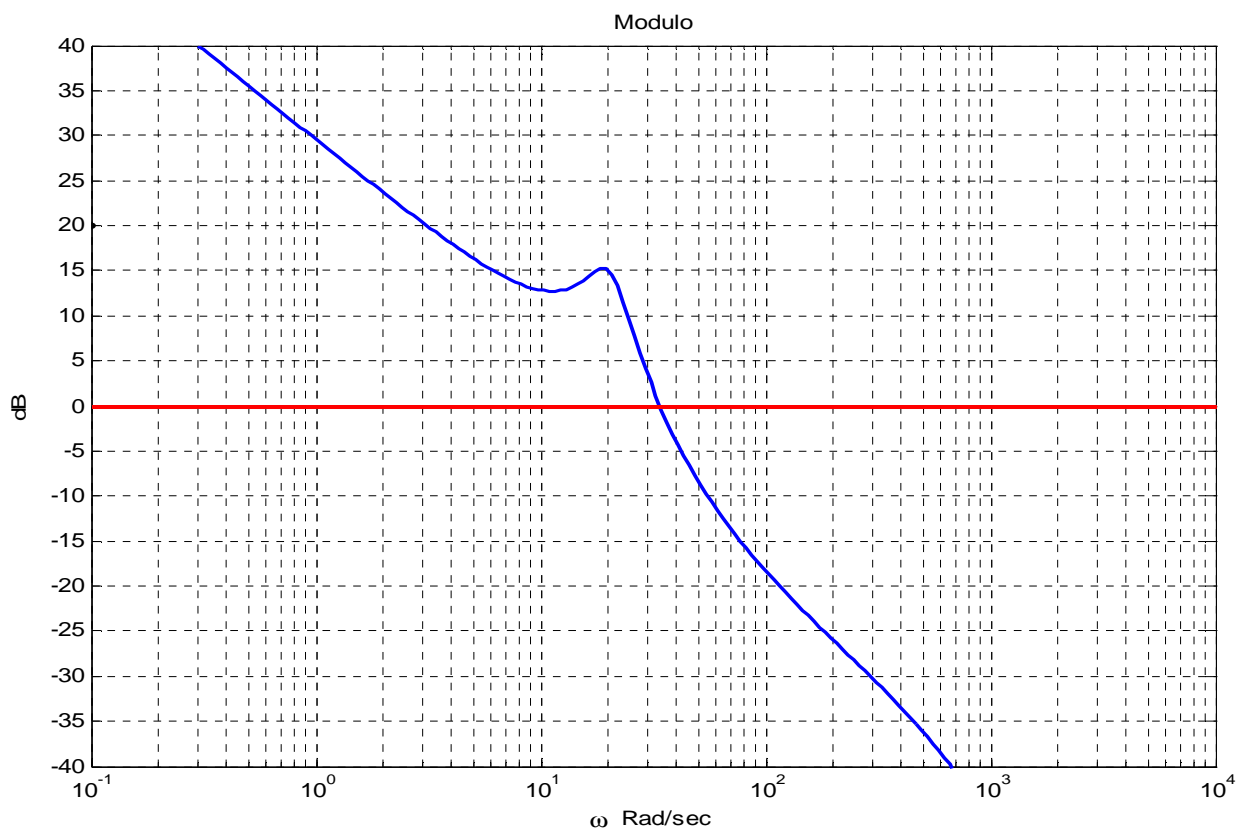
Infine calcolare:

- l'effetto in uscita a regime di un disturbo  $z(t)=2t^2$ .
- fino a che pulsazione l'errore di riproduzione di una sinusoide unitaria risulti minore di **0.3** (in uscita la sinusoide dovrebbe ovviamente avere ampiezza pari a  $K_d$ ).
- se si innescano cicli limiti inserendo una saturazione unitaria (eventualmente calcolare pulsazione ed ampiezza)

2. Dato lo schema a blocchi in figura determinare  $k_1$  e  $k_2$  e  $k_3$  tali da stabilizzare il sistema a ciclo chiuso con una velocità di convergenza pari ad almeno  $e^{-2t}$  ed il guadagno a ciclo chiuso sia pari ad **1**.



Dato il diagramma di **BODE** della funzione di trasferimento a ciclo aperto **F(s)** sotto riportata determinare la rete compensatrice **R(s)** tale da assicurare  $\omega_t > 30$  Rad/sec e  $m_p > 50^\circ$ . Tracciare quindi il diagramma di **NICHOLS** della funzione compensata **F'(s)=F(s)R(s)** e determinare su di esso il modulo alla risonanza **Mr** e la banda passante a  $-3$  Decibel.



# SINTESI PERMANENTE, DISTURBO, RIPRODUZIONE SINUSOIDE, CICLI LIMITE

---

- $K_d=3$  per avere il guadagno a ciclo chiuso richiesto,
- $h=1$  per avere un sistema di controllo di tipo 1 (errore finito per ingresso a rampa)
- $K_c \geq 60$  in conseguenza della specifica sull'errore.

$$C(s) = \frac{K_c}{s} R(s) = \frac{K_c}{s} \frac{N_R(s)}{sD_R(s)}; P(s) = K_p \frac{N_p(s)}{sD_p(s)}$$

$$W_z(s) = \frac{sK_d K_p N_p(s) N_R(s)}{s^2 K_d D_p(s) D_R(s) + K_c K_p N_p(s) N_R(s)}$$

$$z(s) = \frac{2}{s^3}$$

$$z(\infty) = \lim_{s \rightarrow 0} s W_z(s) z(s) = \infty$$

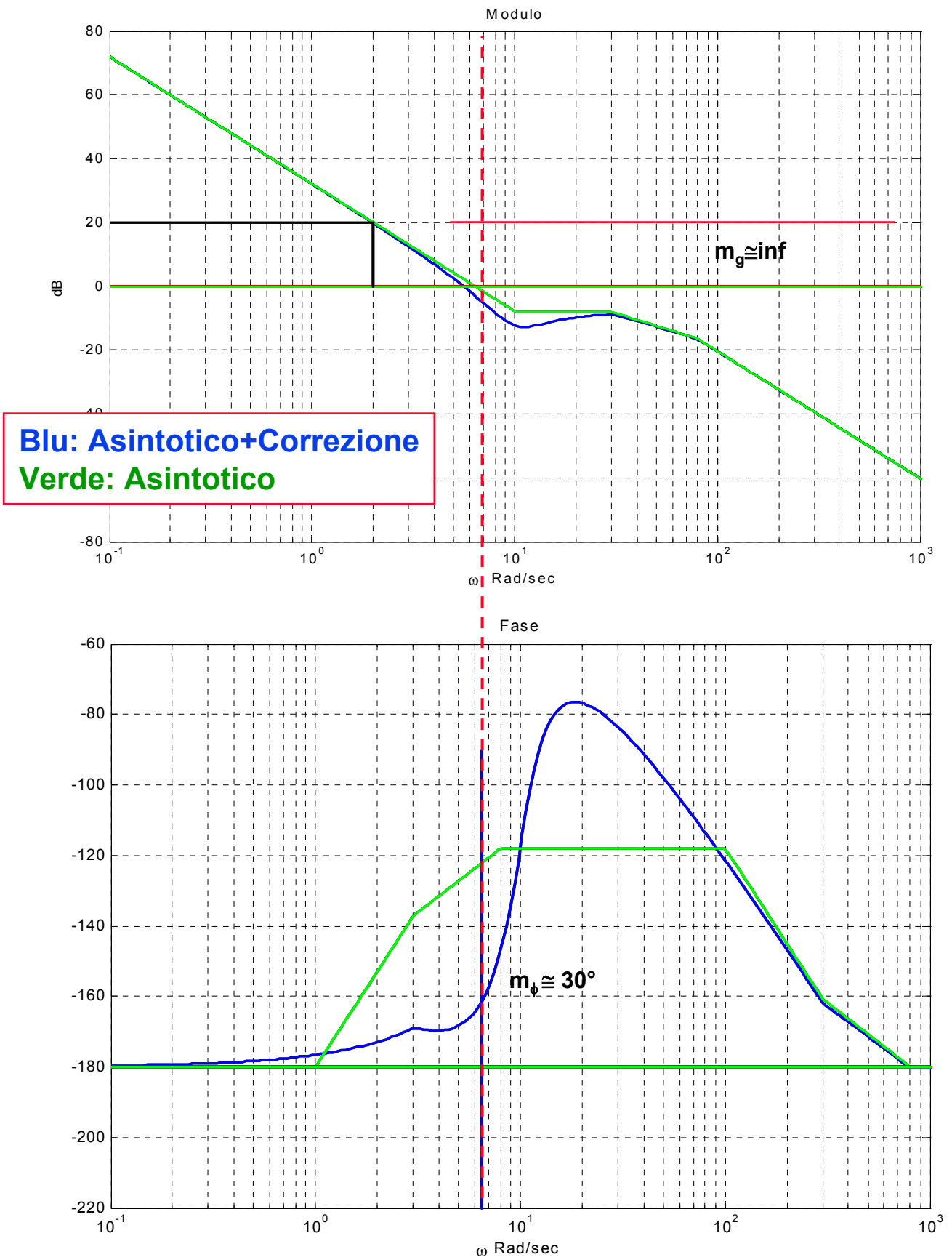
$$\left| \frac{K_d}{1 + F(j\omega)} \right| < e$$

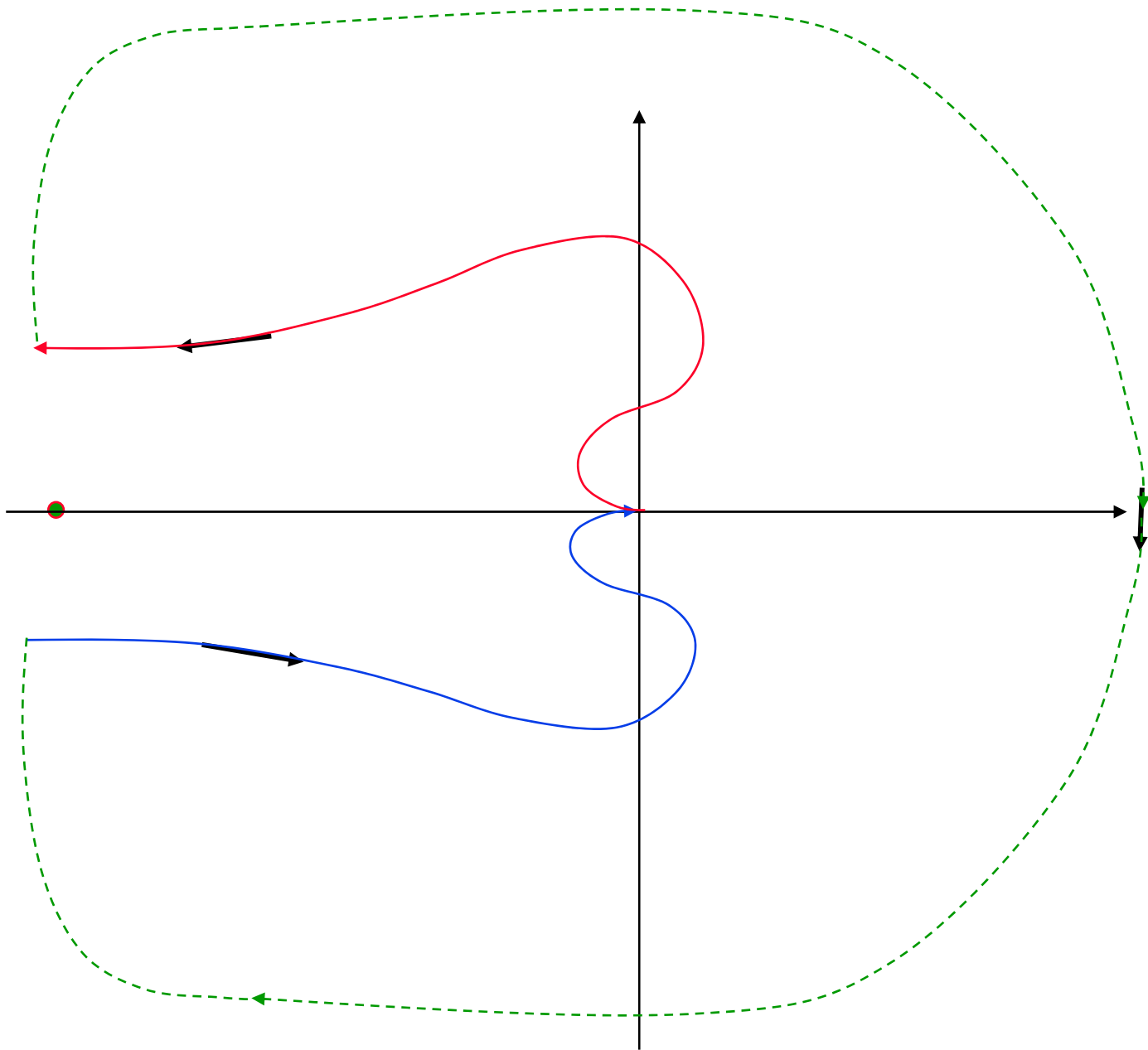
$$|F(j\omega)| > \frac{K_d}{e} = \frac{3}{0.3}$$

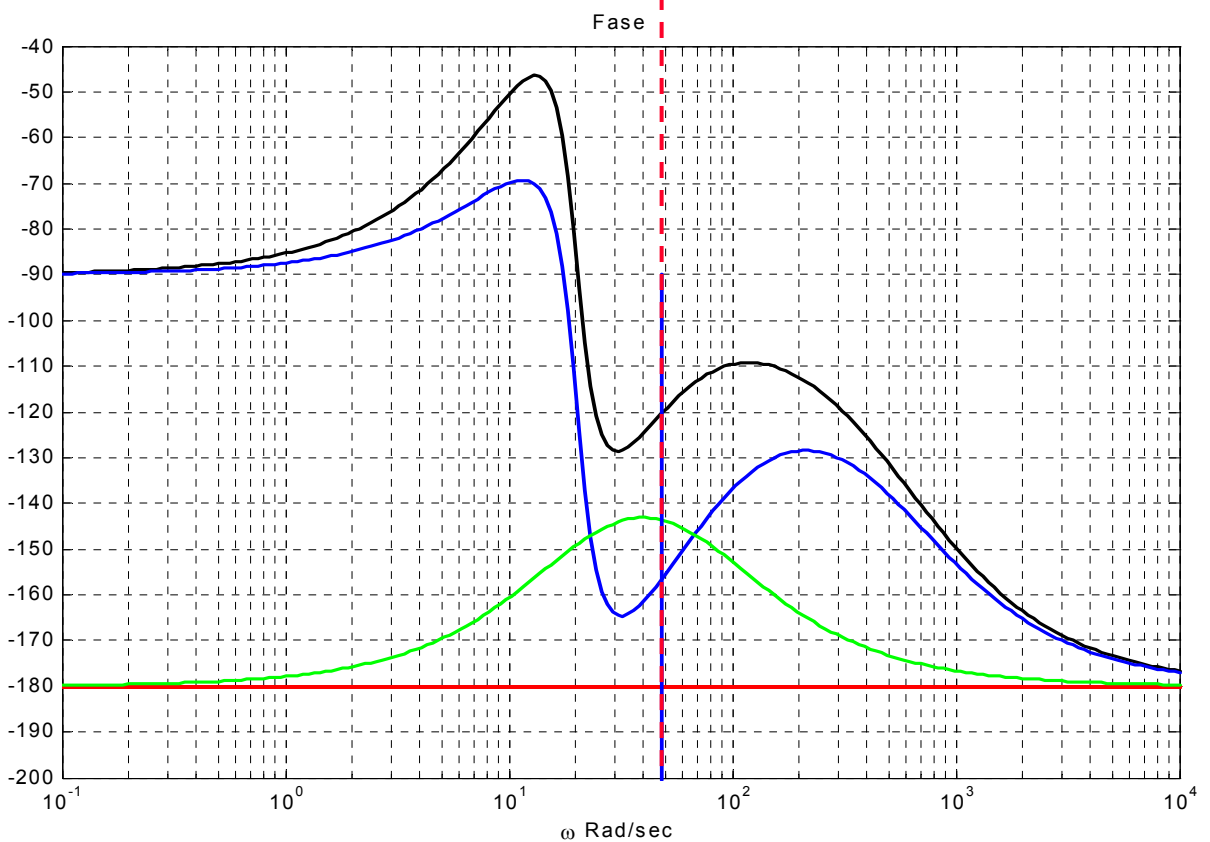
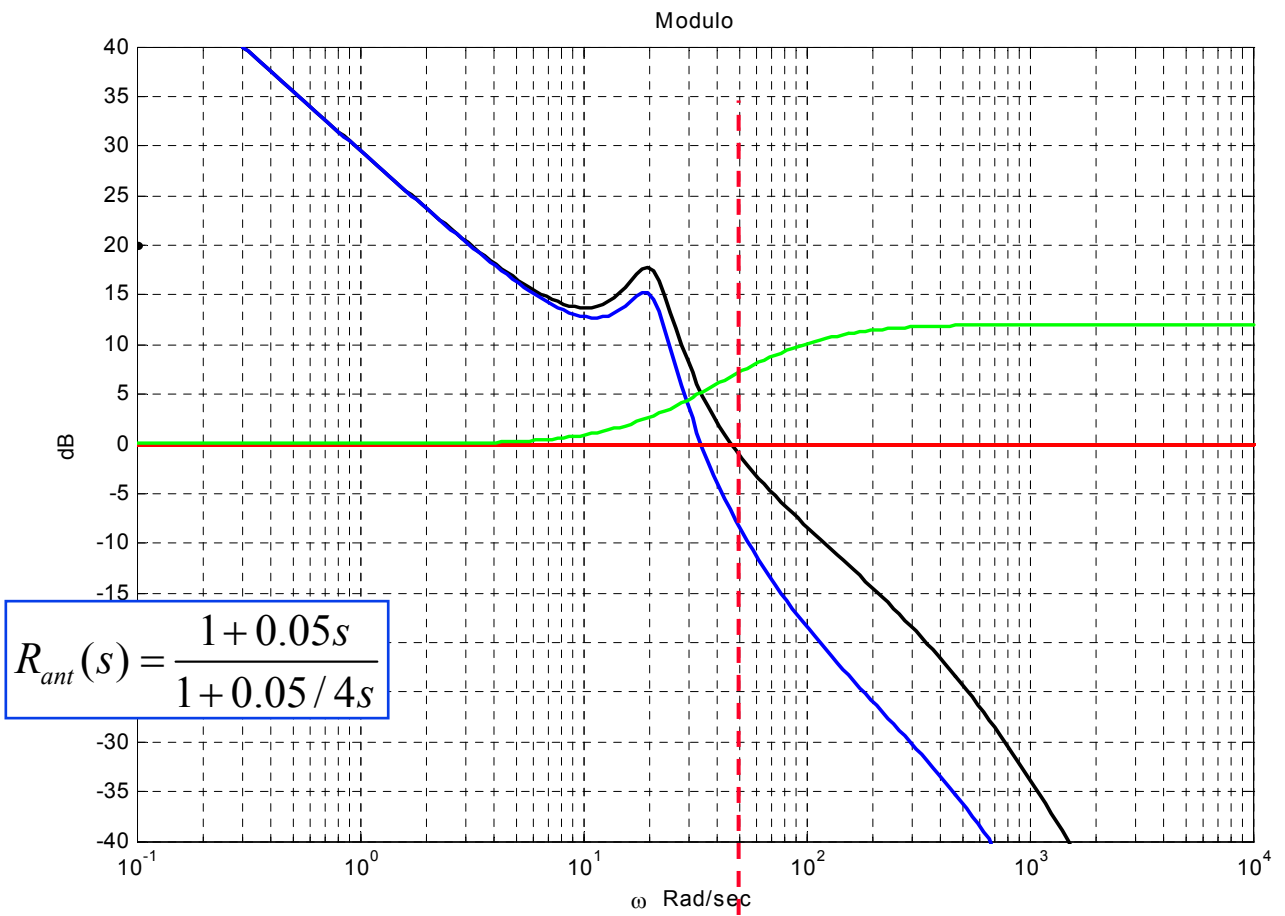
$$|F(j\omega)| > 10 = 20dB$$

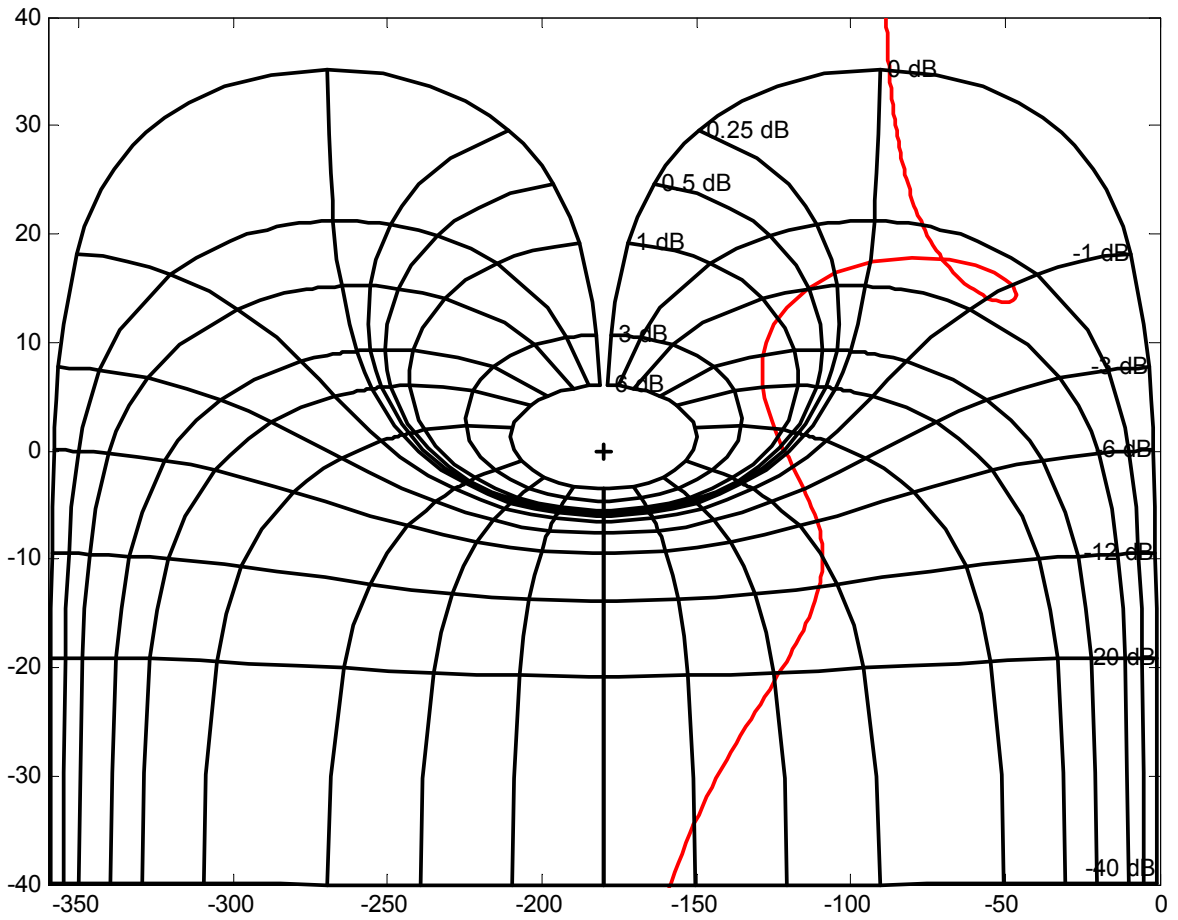
fino a  $\omega < 2$  rad/sec

- Non si innescano cicli limite

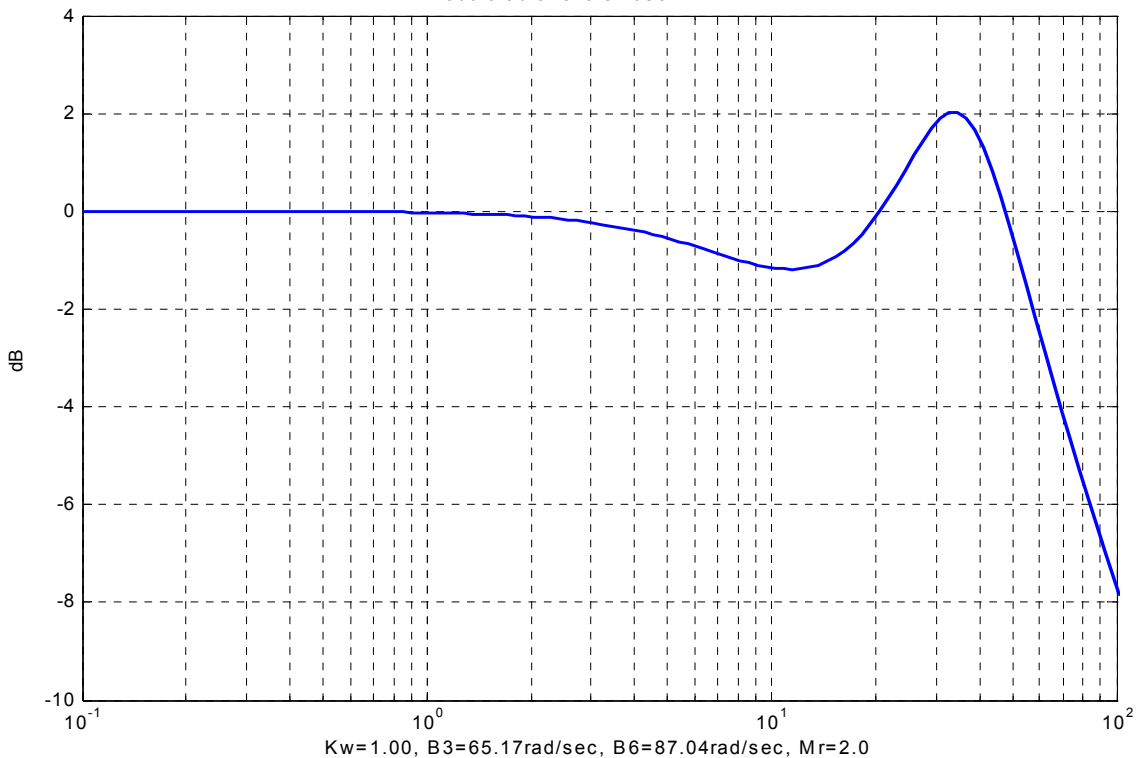








Modulo ad anello chiuso  $W = F / (1 + F)$



Lo schema a blocchi può essere riscritto nella forma seguente

$$\begin{bmatrix} \dot{x}_1 \\ \dot{x}_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 3 & 0 \\ 1 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 1 \\ 0 \end{bmatrix} v$$

$$v = k_3 u + \begin{bmatrix} k_1 & k_2 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \end{bmatrix}$$

Si tratta quindi di assegnare due dinamiche per esempio in -2:

$$R = \begin{bmatrix} 1 & 3 \\ 0 & 1 \end{bmatrix} \Rightarrow R^{-1} = \begin{bmatrix} 1 & -3 \\ 0 & 1 \end{bmatrix} \Rightarrow \gamma = [0 \quad 1]$$

$$P^*(\lambda) = (\lambda + 2)^2$$

$$K = [k_1 \quad k_2] = -\gamma P^*(\lambda) = -[0 \quad 1] \left( \begin{bmatrix} 3 & 0 \\ 1 & 0 \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 2 & 0 \\ 0 & 2 \end{bmatrix} \right)^2 = [-7 \quad -4]$$

A questo punto, visto che il sistema di controllo è di tipo 1 a causa dell'integratore, notiamo che il gradino unitario da in uscita, a regime,

un gradino di ampiezza  $\frac{k_3}{-k_2}$ . Per avere guadagno unitario basterà porre

$$k_3 = -k_2 = 4$$

