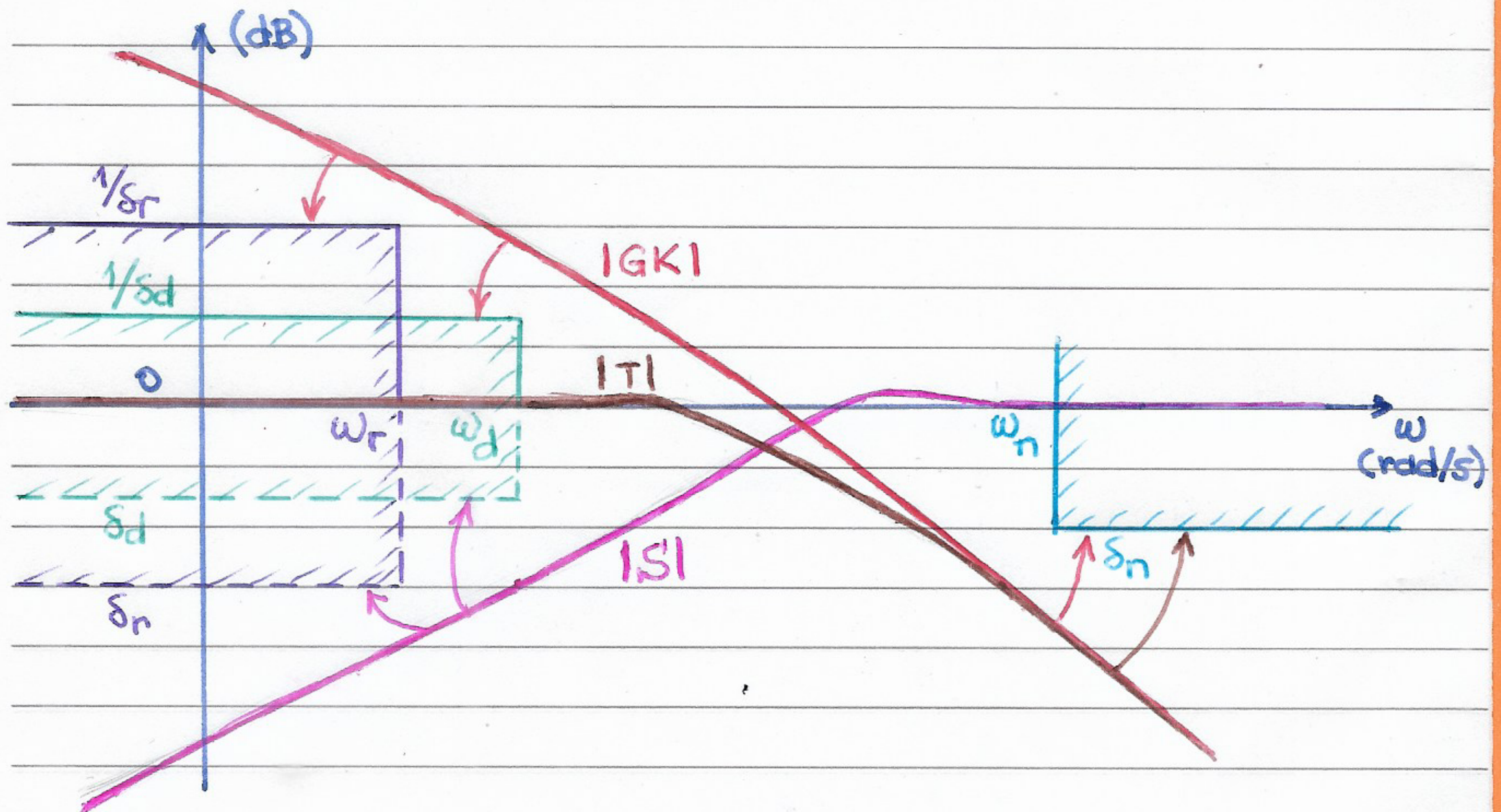


2.7 - RESUMO DOS REQUISITOS DE PROJETO NO DOMÍNIO DA FREQUÊNCIA

• Restrições de projeto referentes a:

- acompanhamento de referência
- rejeição de perturbação
- rejeição do erro de medida



• Conflito

Acompanhamento de referência
 Rejeição de perturbação

X

Rejeição do erro de medida

$|GK|$ alto

$|T| \approx 1$

$|S|$ baixo

$|GK|$ baixo

$|T|$ baixo

$|S| \approx 1$

- Solução do conflito

$$(\Omega_r \cup \Omega_d) \cap \Omega_n = \emptyset$$

- Compatibilidade entre o sensor e as especificações de baixas frequências

- Deve haver espaço entre as barreiras

- TEOREMA 2.2 - Teorema de Bode da Relação entre Ganho e Fase

$G(s)$ de fase mínima, $G(0) > 0$

Então:

$$\angle G(j\omega_0) = \frac{1}{\pi} \int_{-\infty}^{+\infty} \left(\frac{dM}{du} \right) W(u) du$$

em que:

$$M = \ln |G(j\omega)|$$

$$u = \ln \left(\frac{\omega}{\omega_0} \right)$$

$$W(u) = \ln \left(\coth \frac{|u|}{2} \right)$$

- CASO PARTICULAR

Se declividade \approx cte em uma década em torno de $\omega_0 \Rightarrow \angle G(j\omega) \approx n \cdot 90^\circ$
em que $n = -1$ p/ - 20 dB/déc, $n = -2$ p/ - 40 dB/déc, etc...

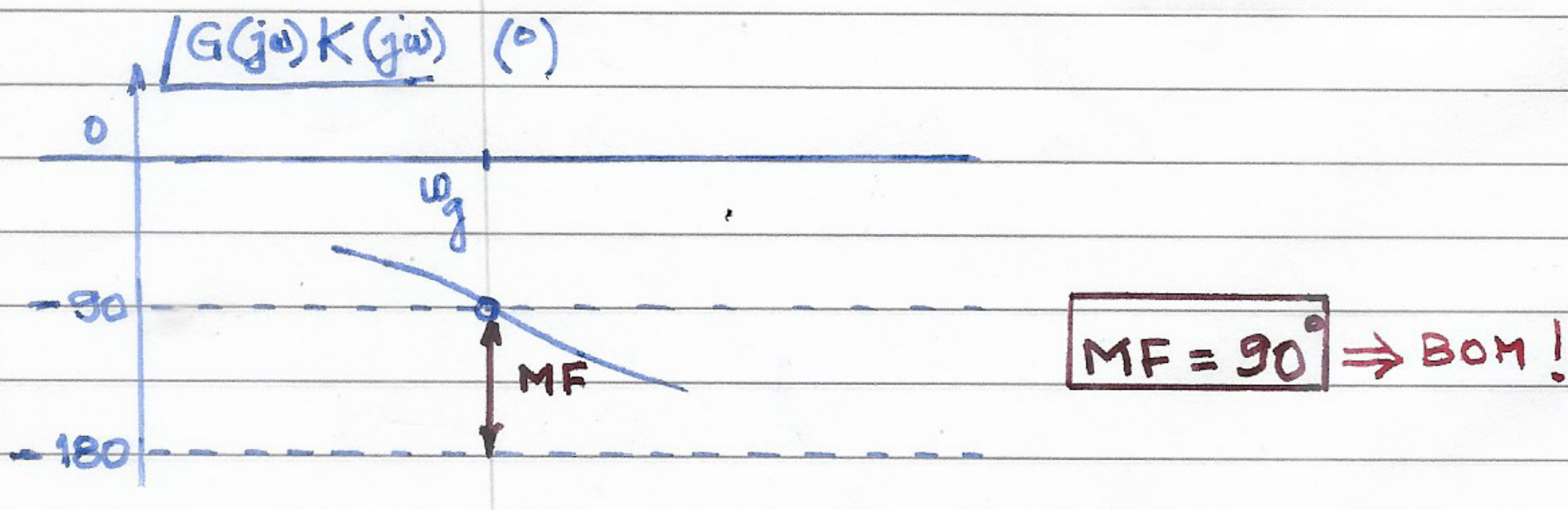
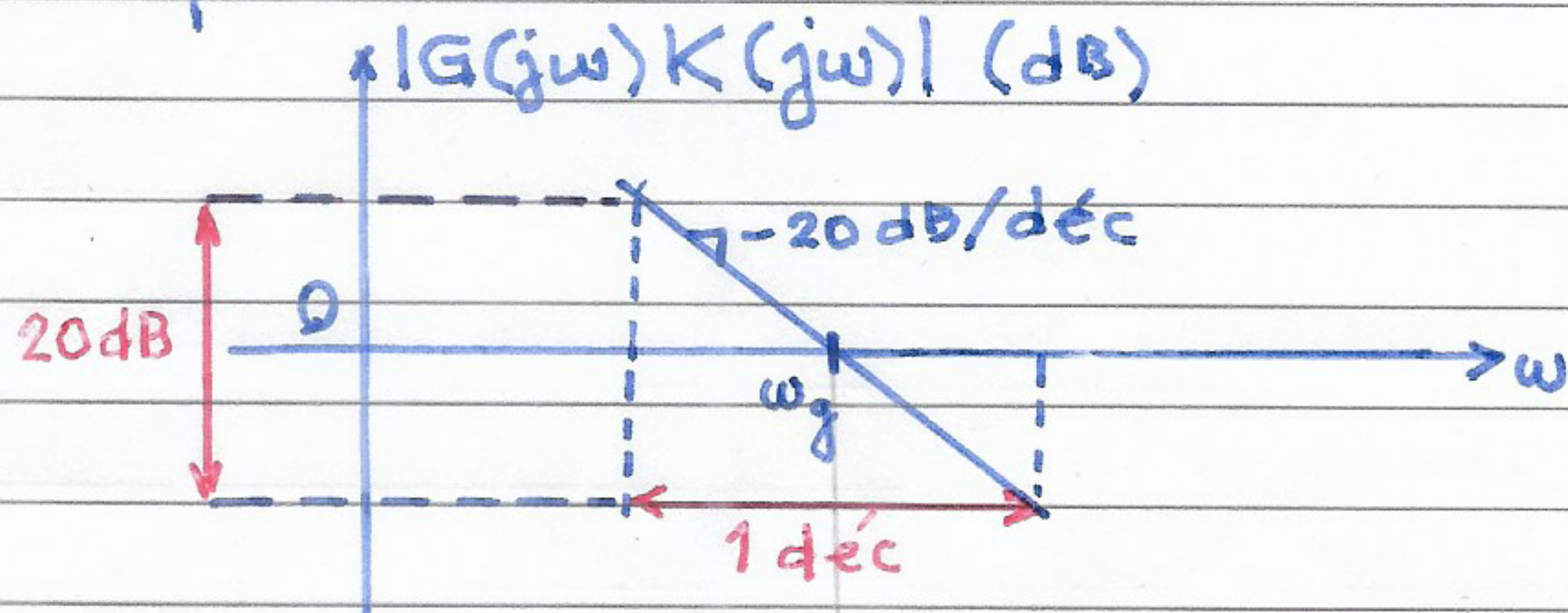
• CONSEQUÊNCIA IMPORTANTE!

- Seja ω_g a frequência de cruzamento do ganho de malha, isto é,

$$|G(j\omega_g)K(j\omega_g)| = 1 = 0 \text{ dB}$$

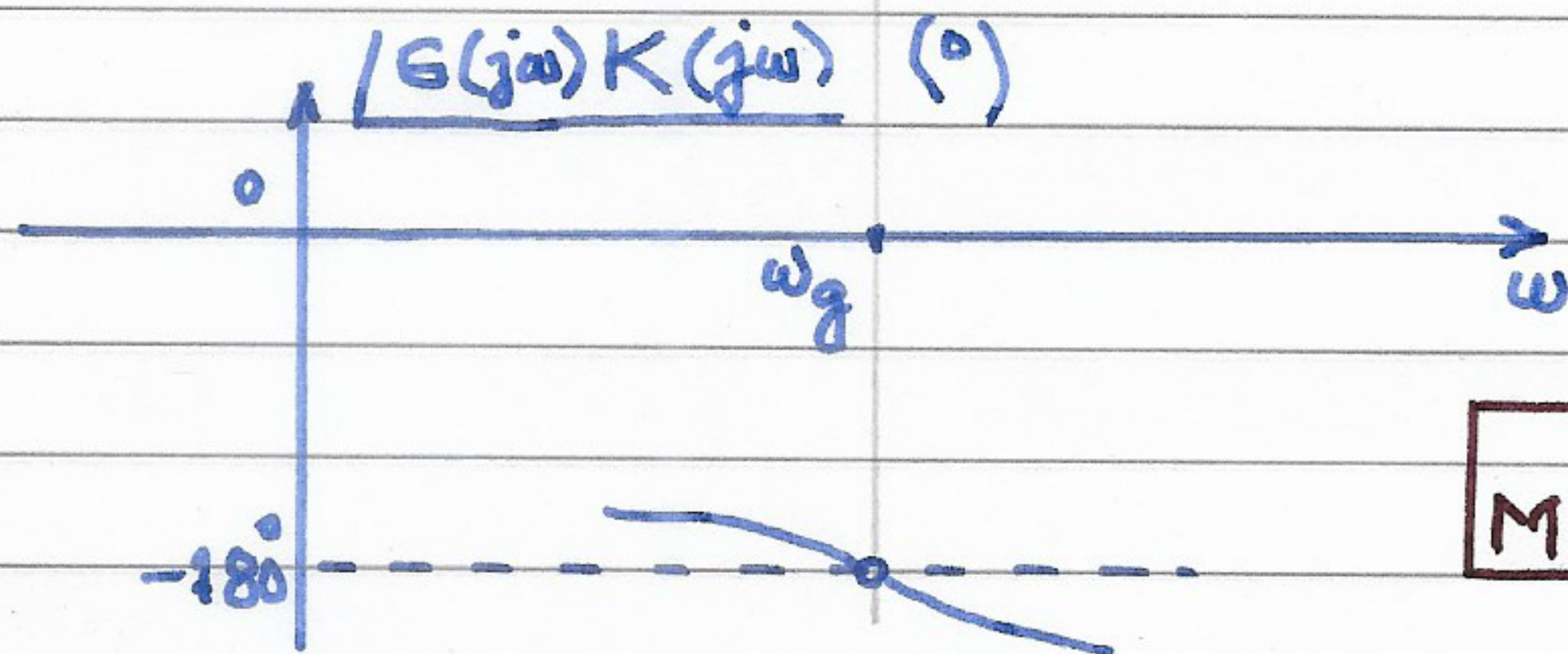
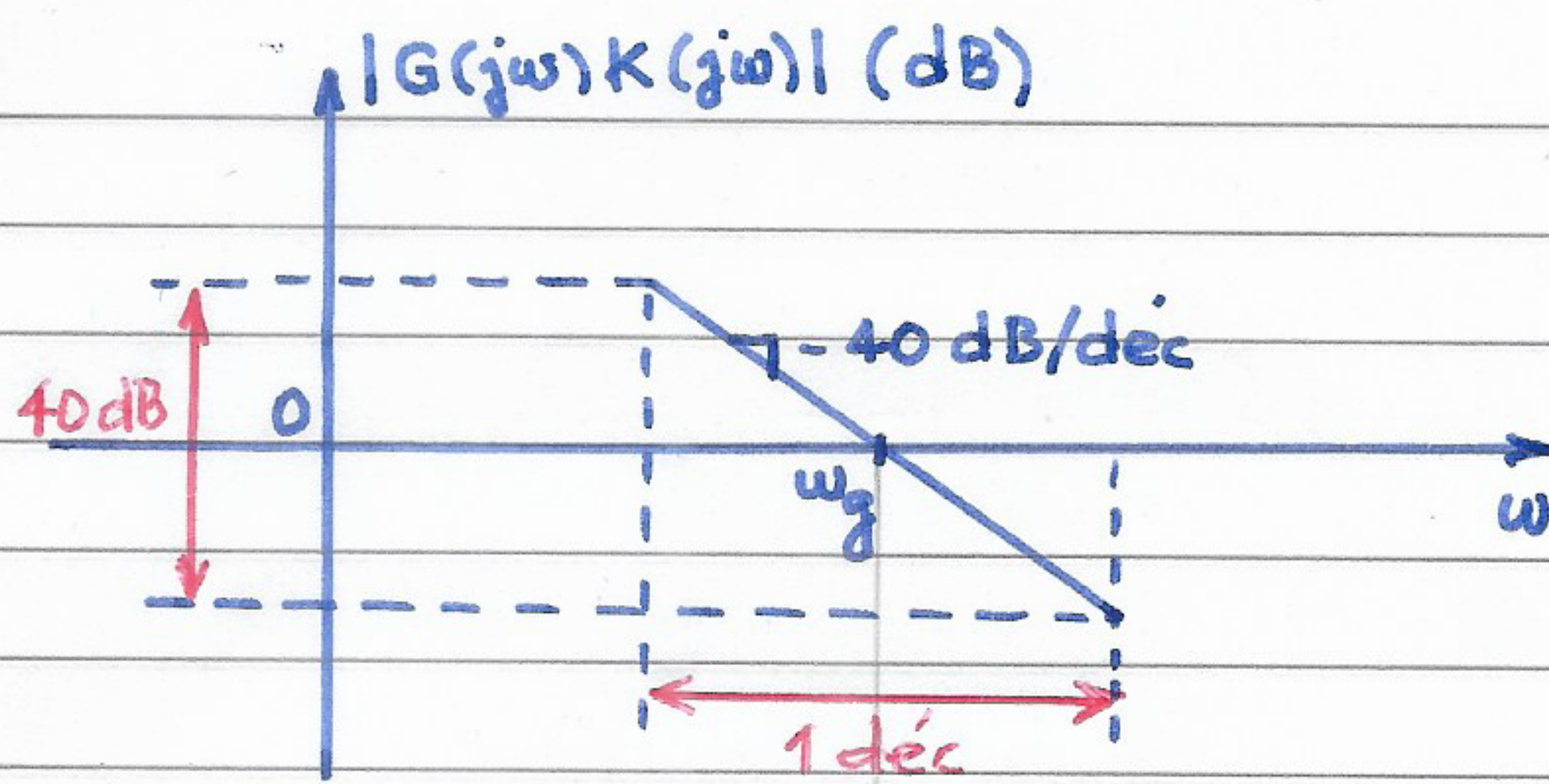
- Suponhamos que a declividade seja $= -20 \text{ dB/déc}$

por uma década em torno de $\omega_g \Rightarrow \underline{|G(j\omega_g)K(j\omega_g)| \approx -90^\circ}$



- Suponhamos que a declividade seja $= -40 \text{ dB/déc}$

por uma década em torno de $\omega_g \Rightarrow \underline{|G(j\omega_g)K(j\omega_g)| \approx -180^\circ}$



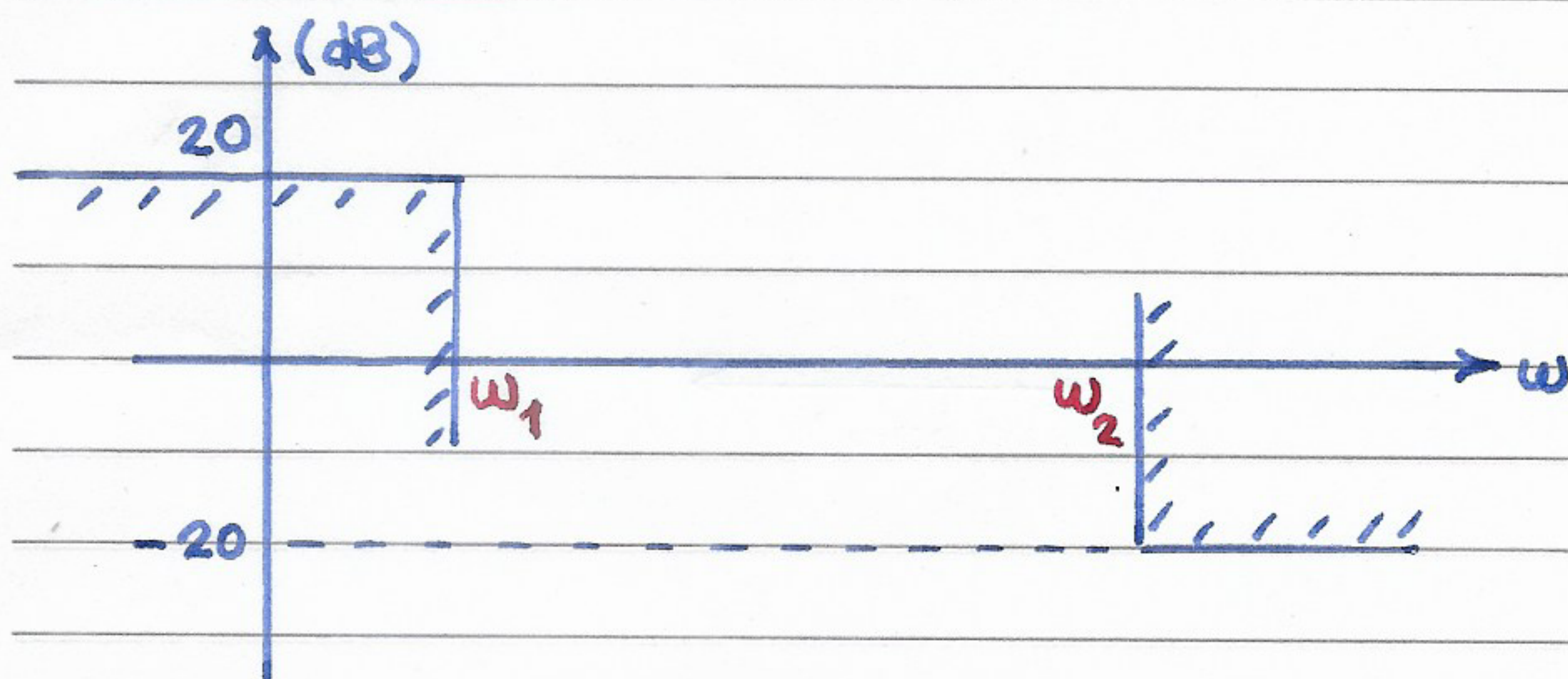
\Rightarrow INACEITÁVEL!

- Conclusão

Para sistemas de fase mínima, uma boa declividade na região de cruzamento do ganho é de -20 dB/déc ou um pouco mais acentuada, mas não deve ser próxima de -40 dB/déc.

Este fato permite estabelecer objetivamente o que é um espaçamento razoável entre as barreiras de baixas e de altas frequências.

EXEMPLO 2.9



- Se o espaçamento entre ω_2 e ω_1 for de 2 décadas, isto é,

$$\omega_2 = 10^2 \omega_1,$$

uma declividade de $-40/2 = -20 \text{ dB/déc}$ será bastante satisfatória.

- Se o espaçamento entre ω_2 e ω_1 for de 1 década, isto é,

$$\omega_2 = 10 \omega_1,$$

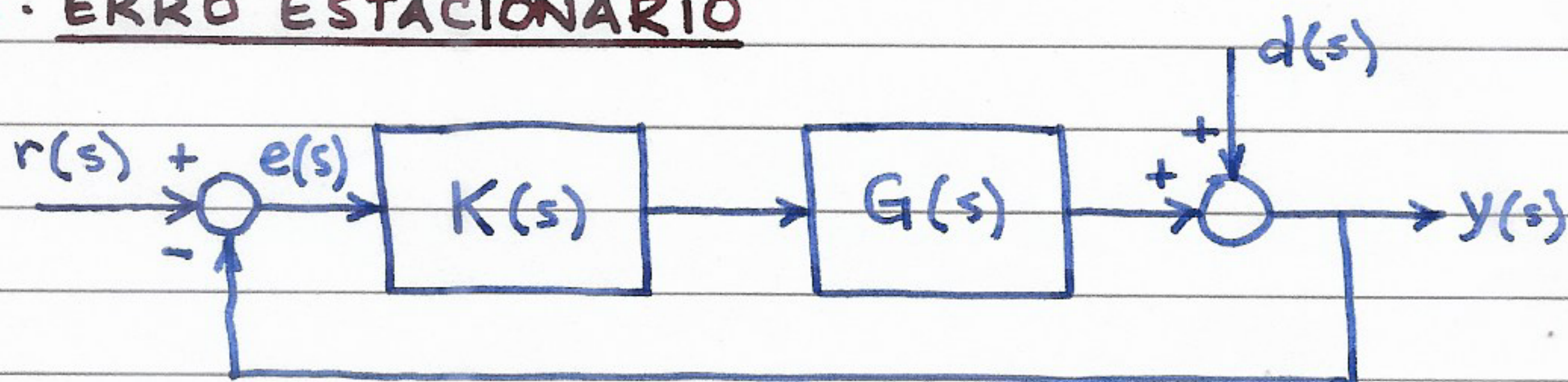
uma declividade de $-40/1 = -40 \text{ dB/déc}$ não será aceitável.

- Se o espaçamento entre ω_2 e ω_1 for de 4/3 década, isto é,

$$\omega_2 = 10^{4/3} \omega_1,$$

uma declividade de $-40/(4/3) = -30 \text{ dB/déc}$ será aceitável.

2.8. ERRO ESTACIONÁRIO



$$G(s)K(s) = K_0 \frac{(\tau_1 s + 1) \cdots (\tau_m s + 1)}{s^N (\tau_1 s + 1) \cdots (\tau_n s + 1)}$$

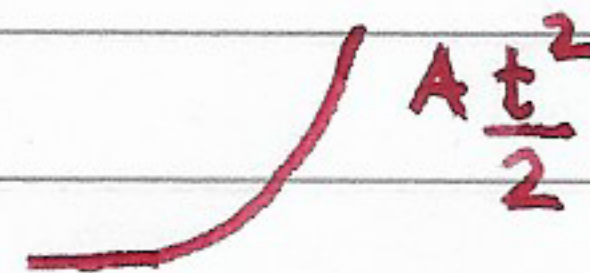
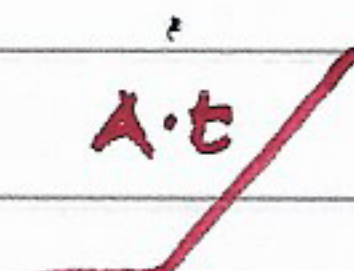
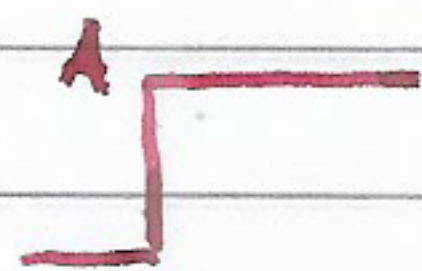
$$N=0 \Rightarrow \text{Tipo 0}$$

$$d(s)=0 \Rightarrow e(s) = \frac{1}{1+G(s)K(s)} r(s)$$

$$N=1 \Rightarrow \text{Tipo 1}$$

$$r(s)=0 \Rightarrow y(s) = \frac{1}{1+G(s)K(s)} d(s)$$

$$N=2 \Rightarrow \text{Tipo 2}$$



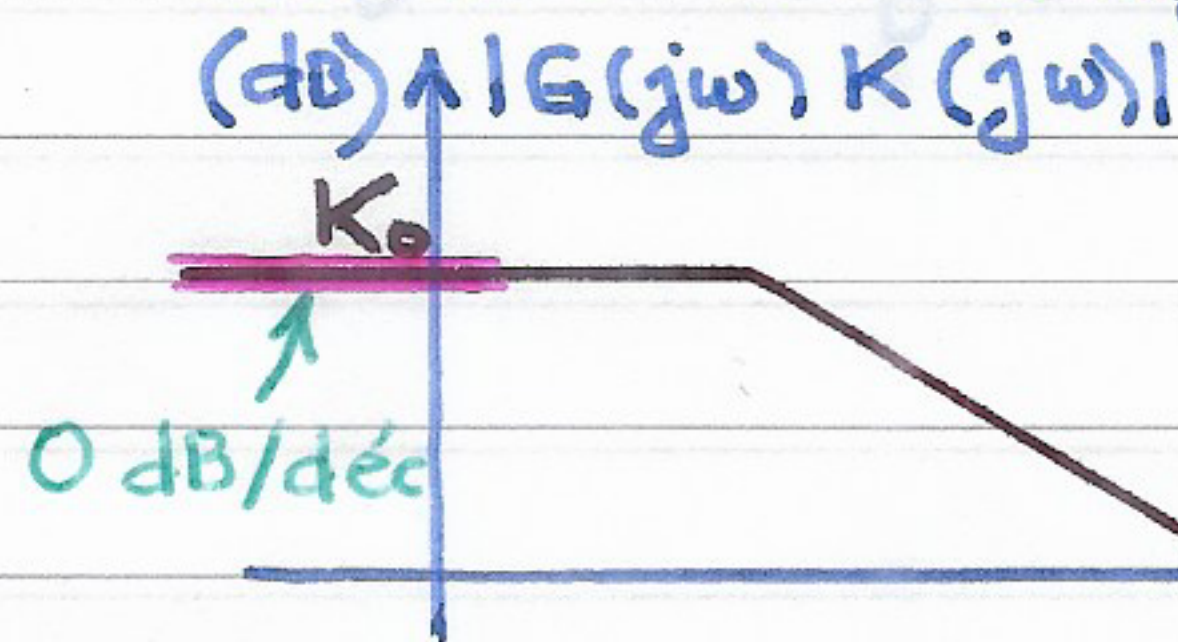
Tipo 0	$\frac{A}{1+K_0}$	∞	∞
Tipo 1	0	$\frac{A}{K_0}$	∞
Tipo 2	0	0	$\frac{A}{K_0}$

TIPO 0

$$G(s)K(s) = K_0 \frac{(\tau_1 s + 1) \dots (\tau_m s + 1)}{(\tau_1 s + 1) \dots (\tau_n s + 1)} \Rightarrow$$

$$G(j\omega)K(j\omega) = K_0 \frac{(\tau_1 j\omega + 1) \dots (\tau_m j\omega + 1)}{(\tau_1 j\omega + 1) \dots (\tau_n j\omega + 1)}$$

$$\omega \rightarrow 0 \Rightarrow G(j\omega)K(j\omega) \rightarrow K_0$$



Obs: Se $K_0 > 0$,

$$|G(j\omega)K(j\omega)| \rightarrow 0$$

TIPO 1

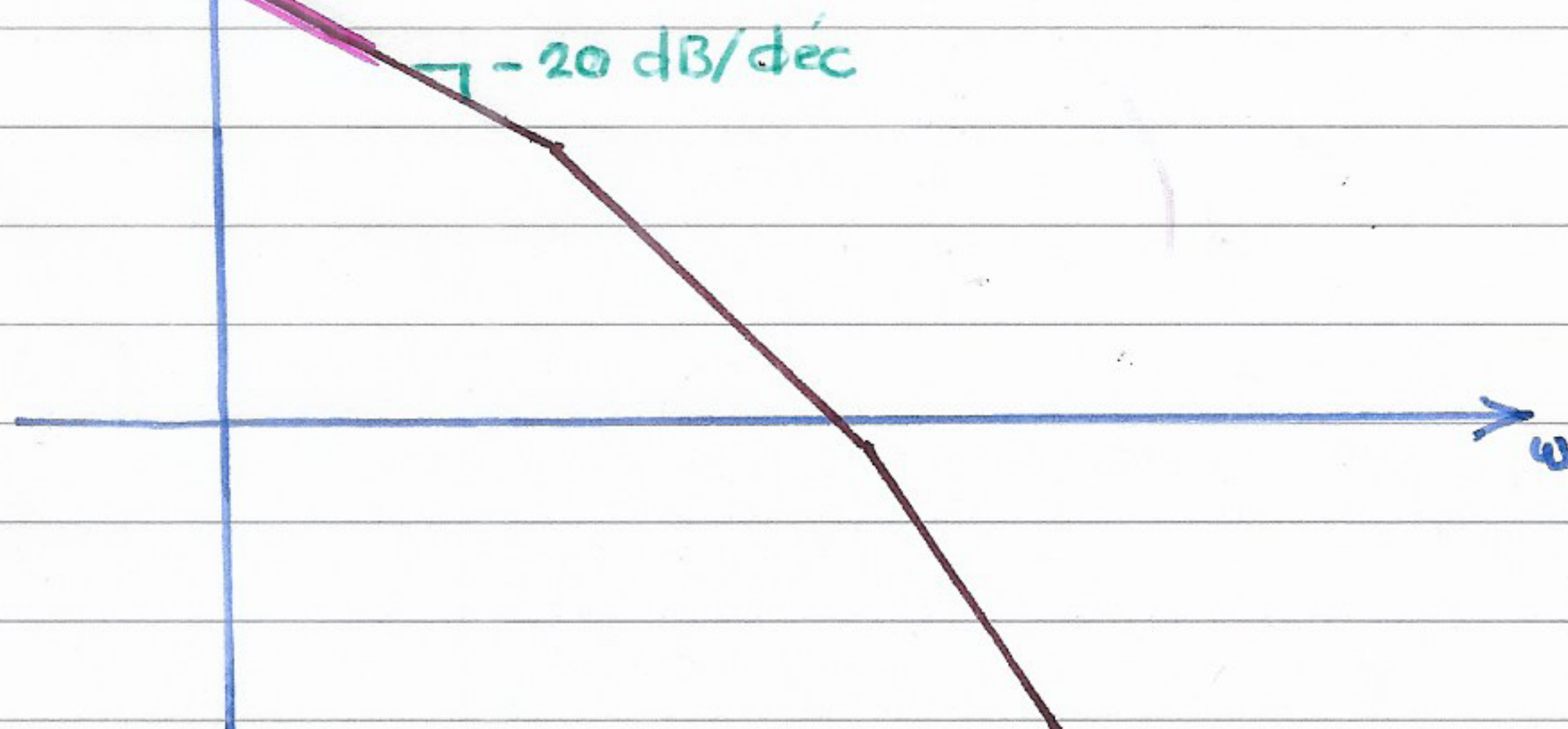
$$G(j\omega)K(j\omega) = K_0 \frac{(\tau_1 j\omega + 1) \dots (\tau_m j\omega + 1)}{j\omega (\tau_1 j\omega + 1) \dots (\tau_n j\omega + 1)}$$

ω suficientemente pequeno \Rightarrow

$$G(j\omega)K(j\omega) \rightarrow \frac{K_0}{j\omega} \Rightarrow$$

$$20 \log_{10} |G(j\omega)K(j\omega)| \rightarrow 20 \log_{10} |K_0| - \underbrace{20 \log_{10} \omega}_{-20 \text{ dB/déc}}$$

$(dB) \uparrow |G(j\omega)K(j\omega)|$



TIPO 2

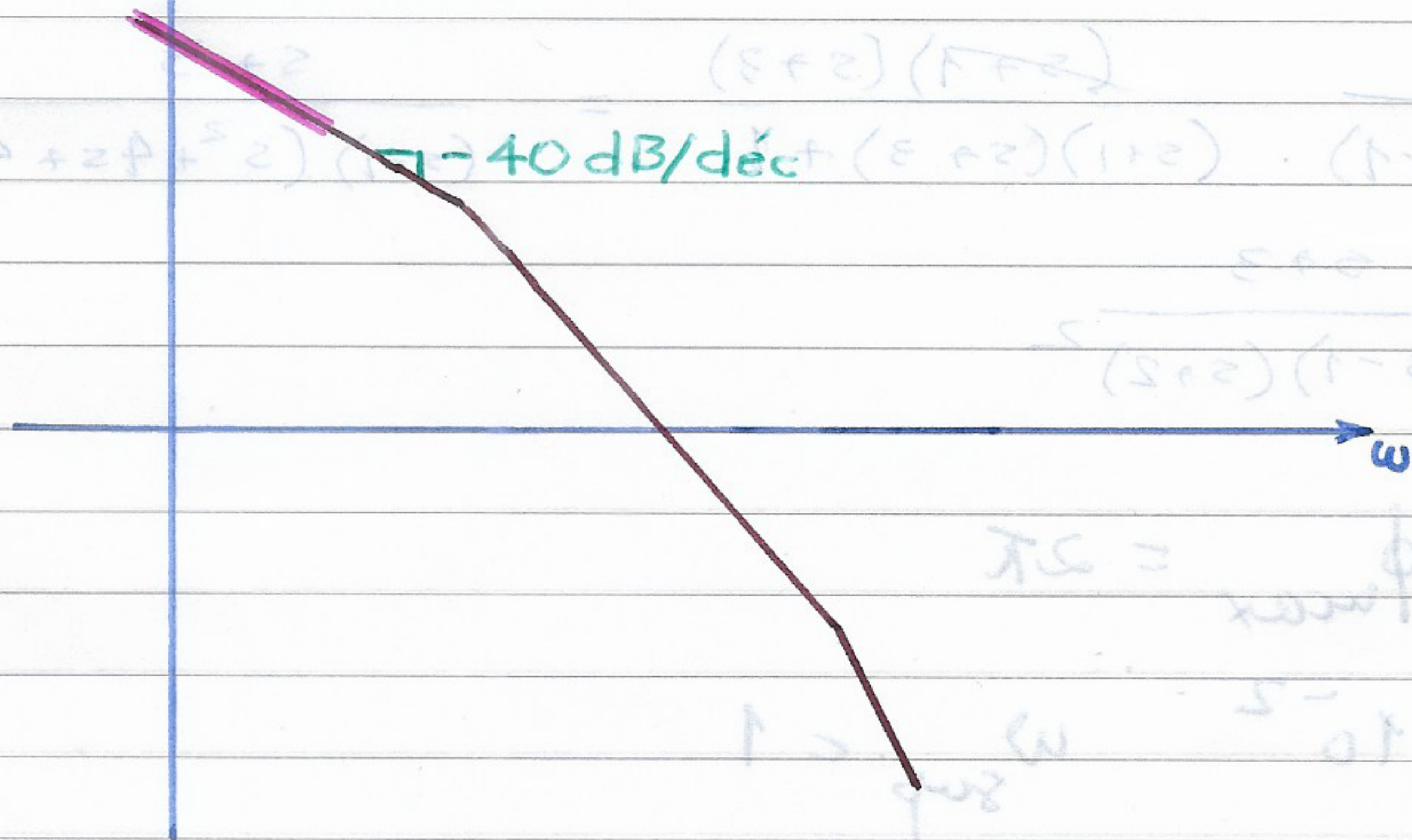
$$G(j\omega)K(j\omega) = K_0 \frac{(\tau_1 j\omega + 1) \dots (\tau_m j\omega + 1)}{(j\omega)^2 (\tau_1 j\omega + 1) \dots (\tau_n j\omega + 1)}$$

ω suficientemente pequeno \Rightarrow

$$G(j\omega)K(j\omega) \rightarrow \frac{K_0}{(j\omega)^2} \Rightarrow$$

$$20 \log_{10} |G(j\omega)K(j\omega)| \rightarrow 20 \log_{10} |K_0| - \underbrace{20 \log_{10} \omega^2}_{-40 \text{ dB/déc}}$$

(dB) \uparrow $|G(j\omega)K(j\omega)|$



$$20 \log_{10} \left(\frac{K_0}{\omega^2} \right) = \frac{K_0}{\omega^2} 20 \log_{10} \omega^2 - 20 \log_{10} K_0$$

$$20 \log_{10} K_0 = 20 \log_{10} K_0 + 20 \log_{10} \omega^2 - 20 \log_{10} \omega^2$$

$$20 \log_{10} K_0 = 20 \log_{10} K_0 + 20 \log_{10} \omega^2 - 20 \log_{10} \omega^2$$

2.8.1 - ENTRADA DEGRAU / PERTURBAÇÃO DEGRAU

$$\bullet \underline{r(s) = \frac{A}{s}} \Rightarrow e(s) = \frac{1}{1+G(s)K(s)} \frac{A}{s}$$

$$e_{ss} = \lim_{t \rightarrow \infty} e(t) = \lim_{s \rightarrow 0} s e(s) = \lim_{s \rightarrow 0} \cancel{s} \cdot \underbrace{\frac{1}{1+G(s)K(s)}}_{S(s)} \cdot \frac{A}{\cancel{s}}$$

↑
T.V. Final

$$\therefore \boxed{e_{ss} = A S(0)}$$

- $G(s)K(s)$ tipo 0 $\Rightarrow S(0) = \frac{1}{1+K_0} \Rightarrow e_{ss} = \frac{A}{1+K_0} \checkmark$

- $G(s)K(s)$ tipo 1 $\Rightarrow G(0)K(0) = \infty \Rightarrow S(0) = 0 \Rightarrow e_{ss} = 0 \checkmark$

- $G(s)K(s)$ tipo 2 $\Rightarrow G(0)K(0) = \infty \Rightarrow S'(0) = 0 \Rightarrow e_{ss} = 0 \checkmark$

$$\bullet \underline{d(s) = \frac{A}{s}} \Rightarrow y(s) = \frac{A}{1+G(s)K(s)} \cdot \frac{A}{s}$$

$$y_{ss} = \lim_{t \rightarrow \infty} y(t) = \lim_{s \rightarrow 0} s y(s) = \lim_{s \rightarrow 0} \cancel{s} \cdot \underbrace{\frac{1}{1+G(s)K(s)}}_{S(s)} \cdot \frac{A}{\cancel{s}}$$

$$\therefore \boxed{y_{ss} = A \cdot S(0)}$$

- $G(s)K(s)$ tipo 0 $\Rightarrow S(0) = \frac{1}{1+K_0} \Rightarrow y_{ss} = \frac{A}{1+K_0} \checkmark$

- $G(s)K(s)$ tipo 1 $\Rightarrow S(0) = 0 \Rightarrow y_{ss} = 0 \checkmark$

- $G(s)K(s)$ tipo 2 $\Rightarrow S(0) = 0 \Rightarrow y_{ss} = 0 \checkmark$

2.8.2 - ENTRADA RAMPA / PERTURBAÇÃO RAMPA

$$\bullet \underline{r(s) = \frac{A}{s^2}} \Rightarrow e(s) = \frac{1}{1+G(s)K(s)} \frac{A}{s^2} \Rightarrow$$

$$e_{ss} = \lim_{t \rightarrow \infty} e(t) = \lim_{s \rightarrow 0} s e(s) = \lim_{s \rightarrow 0} s \cdot \frac{1}{1+G(s)K(s)} \frac{A}{s^2} =$$

$$= \lim_{s \rightarrow 0} \frac{A}{s + sG(s)K(s)} \Rightarrow$$

$$e_{ss} = \lim_{s \rightarrow 0} \frac{A}{sG(s)K(s)}$$

- $G(s)K(s)$ tipo 0 $\Rightarrow G(0)K(0) = K_0 \Rightarrow e_{ss} = \infty$ ✓

- $G(s)K(s)$ tipo 1 $\Rightarrow sG(s)K(s) \Big|_{s=0} = K_0 \Rightarrow e_{ss} = \frac{A}{K_0}$ ✓

- $G(s)K(s)$ tipo 2 $\Rightarrow sG(s)K(s) \Big|_{s=0} = \infty \Rightarrow e_{ss} = 0$ ✓

$$\bullet \underline{d(s) = \frac{A}{s^2}} \Rightarrow y(s) = \frac{1}{1+G(s)K(s)} \frac{A}{s^2} \Rightarrow$$

$$y_{ss} = \lim_{t \rightarrow \infty} y(t) = \lim_{s \rightarrow 0} s y(s) = \lim_{s \rightarrow 0} s \cdot \frac{1}{1+G(s)K(s)} \frac{A}{s^2} =$$

$$= \lim_{s \rightarrow 0} \frac{A}{s + sG(s)K(s)} \Rightarrow$$

$$y_{ss} = \lim_{s \rightarrow 0} \frac{A}{sG(s)K(s)}$$

- $G(s)K(s)$ tipo 0 $\Rightarrow G(0)K(0) = K_0 \Rightarrow y_{ss} = \infty$ ✓

- $G(s)K(s)$ tipo 1 $\Rightarrow sG(s)K(s) \Big|_{s=0} = K_0 \Rightarrow y_{ss} = \frac{A}{K_0}$ ✓

- $G(s)K(s)$ tipo 2 $\Rightarrow sG(s)K(s) \Big|_{s=0} = \infty \Rightarrow y_{ss} = 0$ ✓

2.9 - ESPECIFICAÇÕES NO DOMÍNIO DO TEMPO

- Comum: especificações da resposta transitória

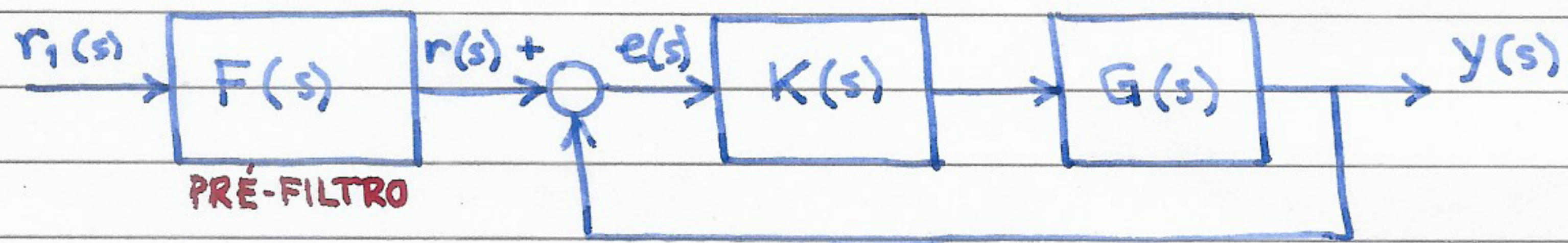
- sobressinal

- tempo de acomodação

- etc.

- Como abordar no domínio da frequência?

- Sistemas com 2 graus de liberdade



Ideia simples:

- Escolher $F(s)$ para $r(t)$ atender às especificações temporais

- Sintonizar a malha fechada para acompanhar $r(t)$

- Resultado: $y(t) \approx r(t)$

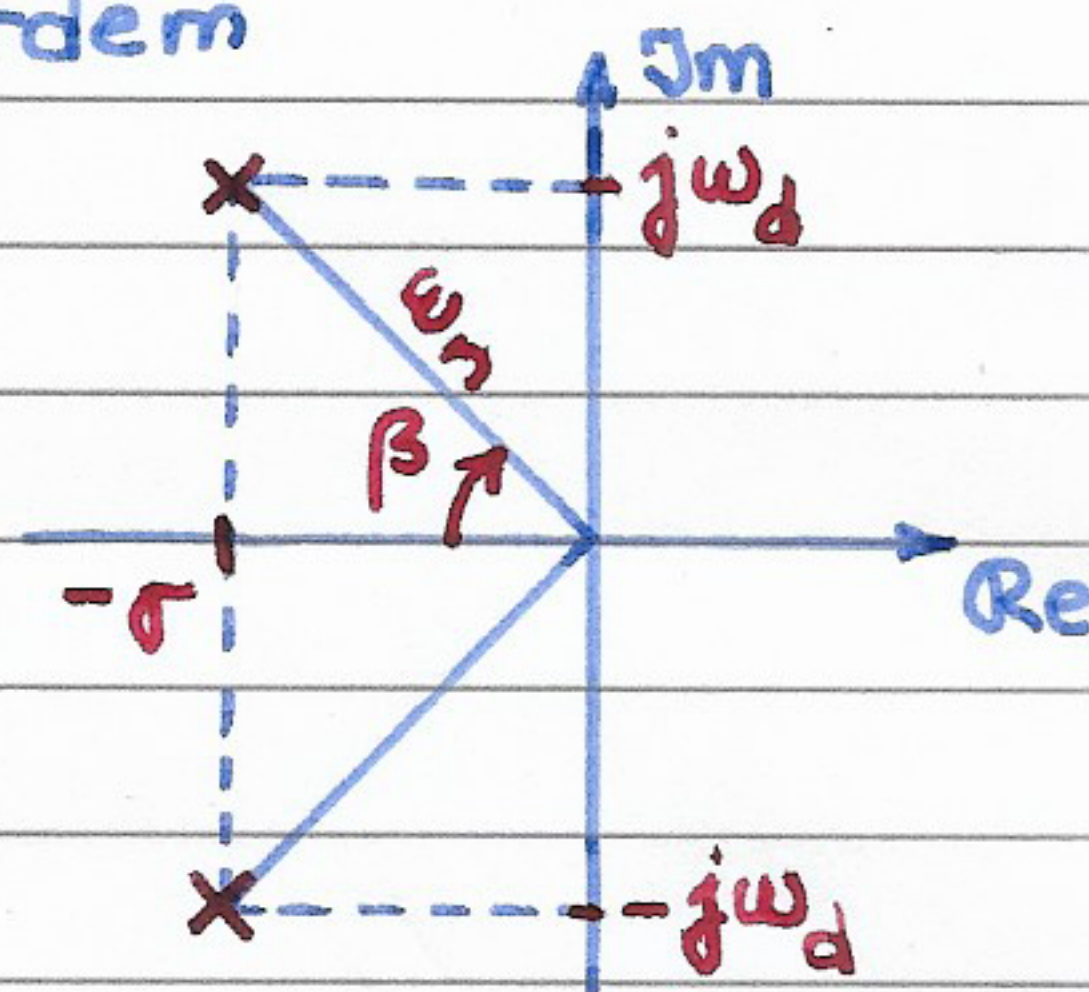
• A escolha do pré-filtro

EXEMPLO - Sistema de 2ª ordem

$$F(s) = \frac{\omega_n^2}{s^2 + 2\xi\omega_n s + \omega_n^2}$$

$$\omega_n > 0$$

$$0 < \xi < 1$$

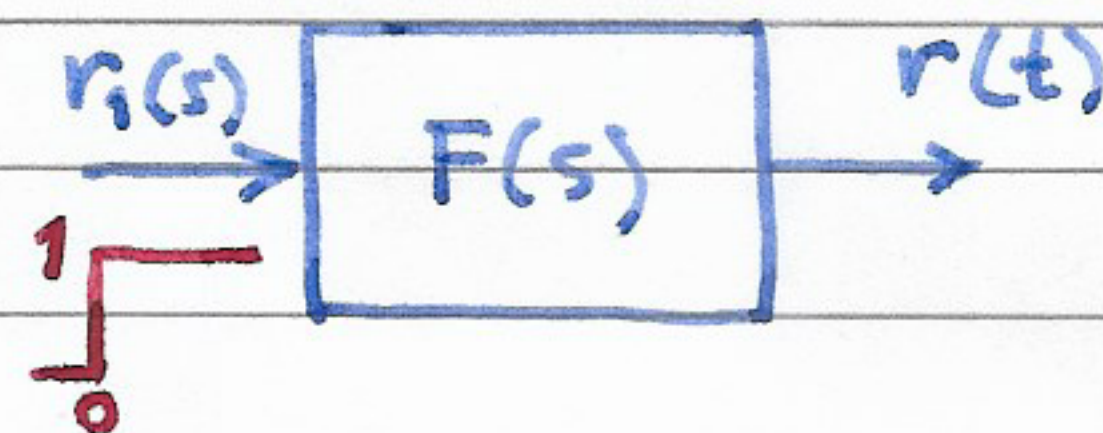
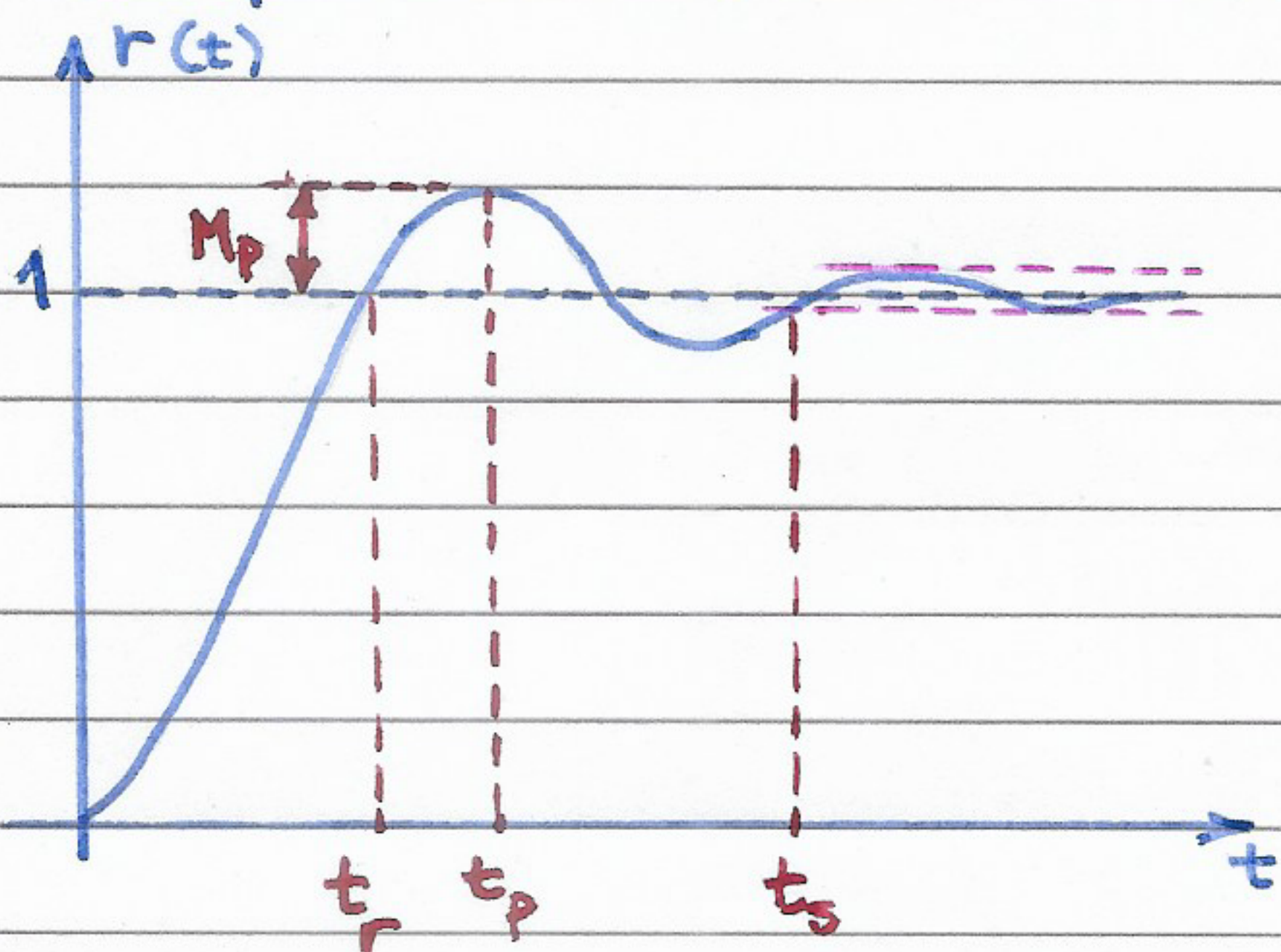


$$\xi = \cos \beta$$

$$\omega_d = \omega_n \sin \beta$$

$$\sigma = \omega_n \xi$$

Resposta a degrau unitário



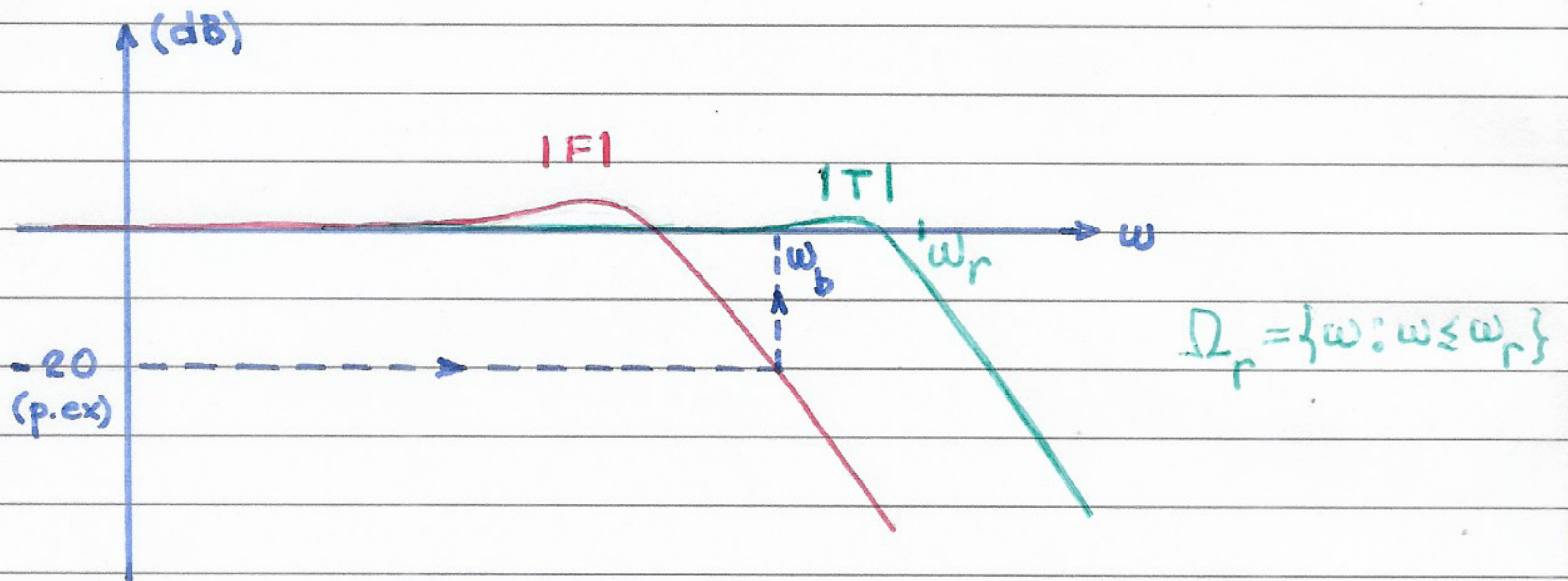
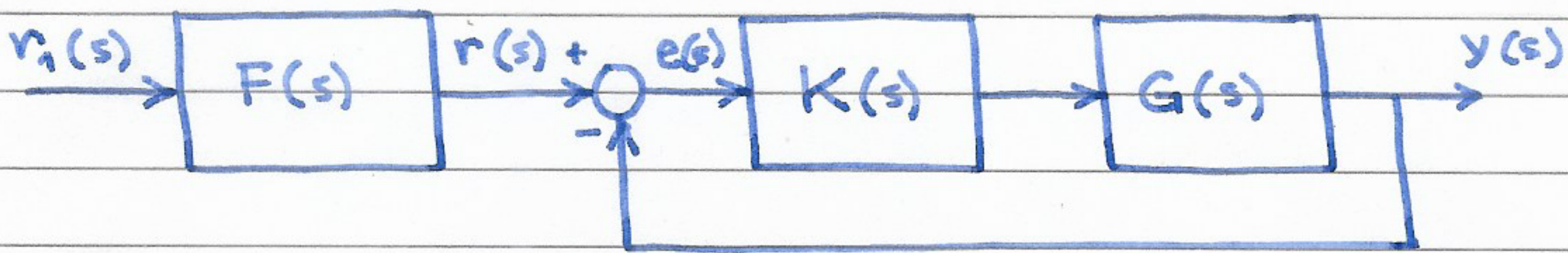
- Tempo de subida : $t_r = \frac{\pi - \beta}{\omega_d}$

- Instante de pico : $t_p = \frac{\pi}{\omega_d}$

- Sobressinal : $M_p = e^{-\pi \frac{\xi}{\sqrt{1-\xi^2}}}$

- Tempo de acomodação : $t_s(2\%) \approx \frac{4}{\xi\omega_n}$
($0 < \xi < 0,9$)

$$t_s(5\%) \approx \frac{3}{\xi\omega_n}$$



- Se $T(j\omega) \approx 1$ p/ $\omega \in \Omega_r$

- Se $\omega_r \geq \omega_b$

- Então

$$\frac{y(j\omega)}{r_1(j\omega)} = F(j\omega)T(j\omega) \approx F(j\omega) \quad (\omega \in \Omega_r) \\ \therefore \omega \leq \omega_b$$

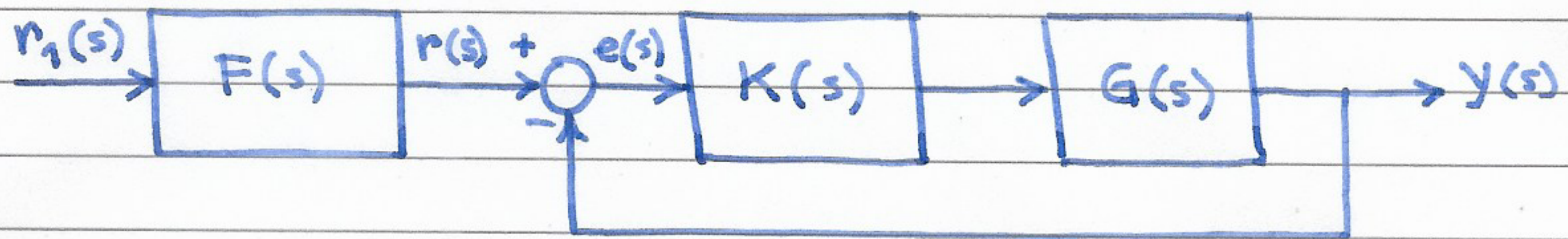
- Ou seja, na prática, para frequências $\omega \leq \omega_b$,

$$y(s) \approx F(s)r_1(s)$$

e a resposta temporal do sistema de 2 g.d.l.

é próxima da resposta do pré-filtro.

• Compatibilidade do pré-filtro com a malha fechada



- Seja $\delta_F(\omega) > 0$ dado para $\omega \leq \omega_b$ (tipicamente

$$\delta_F(\omega) \ll 1 \text{ p/ } \omega \leq \omega_b)$$

- Dizemos que o pré-filtro é compatível com a malha fechada se

$$\frac{|e(j\omega)|}{|r_1(j\omega)|} \leq \delta_F(\omega) \quad (\omega \leq \omega_b)$$

- Mas: $e(s) = r(s) - y(s) = r(s) - T(s)r(s) = [1 - T(s)]r(s)$

- Como: $r(s) = F(s)r_1(s)$

- Então: $e(s) = [1 - T(s)]F(s)r_1(s) \Rightarrow$

$$\frac{e(s)}{r_1(s)} = F(s)[1 - T(s)]$$

e a condição de compatibilidade fica:

$$|F(j\omega)[1 - T(j\omega)]| \leq \delta_F(\omega) \quad (\omega \leq \omega_b)$$

• NOTA: Esta é a condição que deve ser satisfeita pelo pré-filtro qdo a malha fechada foi projetada previamente ($T(j\omega)$ é dado).