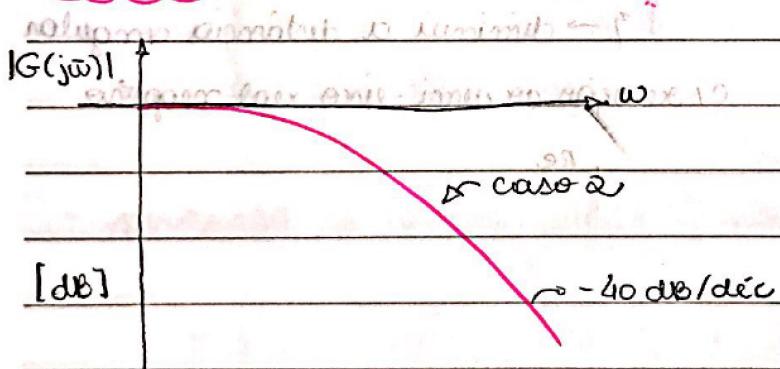


case 1: $\gamma \leq 1 \approx 0,707$

$$\frac{1}{\sqrt{1-\gamma^2}}$$

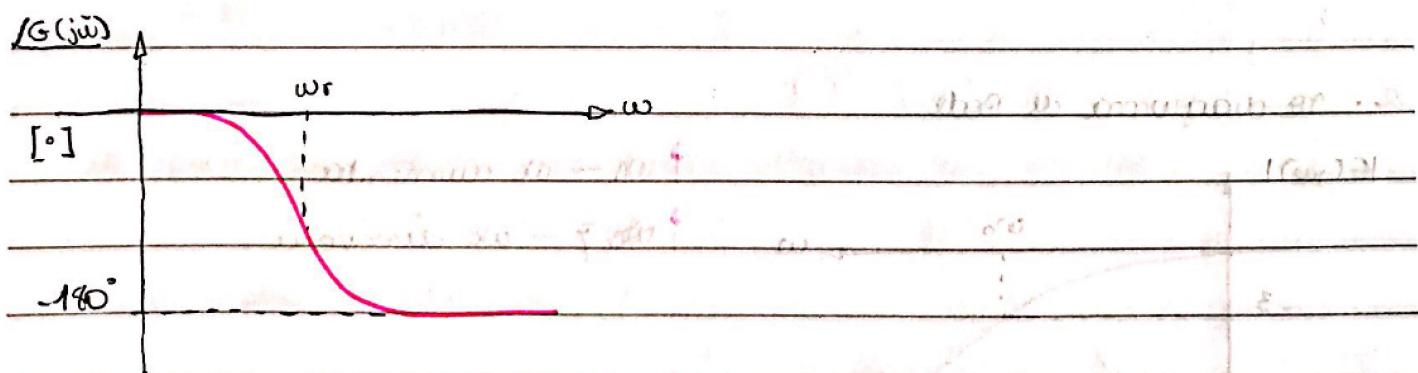
$$M_r = \frac{1}{2\sqrt{1-\gamma^2}} \quad ; \quad \gamma \rightarrow 0 \Rightarrow M_r \rightarrow \infty$$

caso 2: proporcional inversa de ω



$$\gamma > 1$$

$$\frac{1}{\sqrt{1-\gamma^2}}$$



• frequência de corte

$$|G(j\bar{\omega})| = \frac{1}{\sqrt{(1-\bar{\omega}^2)^2 + (d\bar{\omega}\gamma)^2}} = \frac{1}{\sqrt{1-2\gamma^2 + \gamma^2}}$$

$$(1-\bar{\omega}^2)^2 + (2\bar{\omega}\gamma)^2 = 2$$

$$\bar{\omega}^2 = (1-2\gamma^2) \pm \sqrt{4\gamma^4 - 4\gamma^2 + 2}$$

$$\omega_c = \omega_n \sqrt{(1-2\gamma^2) + \sqrt{4\gamma^4 - 4\gamma^2 + 2}}$$

1. no plano complexo

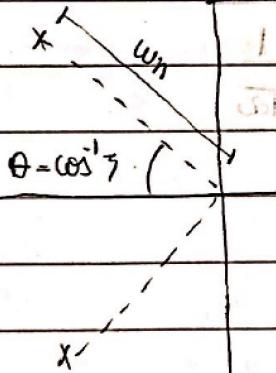
$$\omega_{1,2} = -\gamma\omega_n \pm j\omega_n \sqrt{1-\gamma^2}$$

$\uparrow \omega_n \rightarrow$ aumenta a distância dos

pólos da origem

Im

$\uparrow \gamma \rightarrow$ reduz a distância angular



$\uparrow \gamma \rightarrow$ diminui a distância angular

c/ relação ao semi-eixo real negativo

2. no diagrama de Bode

$$|G(j\omega)|$$

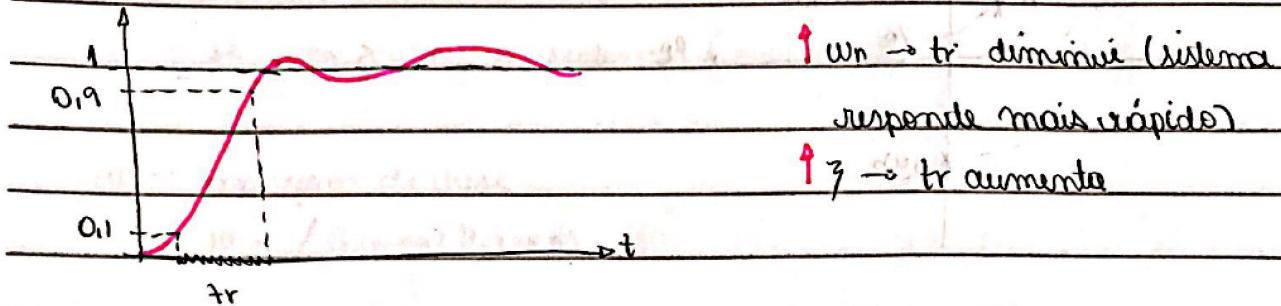
$\uparrow \omega_n \rightarrow \omega_c$ aumenta

ω_0

$\uparrow \omega_0 \gamma \rightarrow \omega_c$ diminui

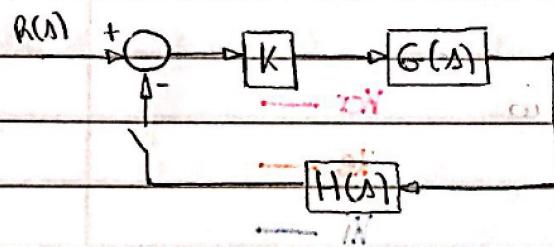
[dB]

3. na resposta ao degrau



Aula 21: margens de ganho e fase

→ margens de ganho e fase



• pergunta: é possível fechar a malha sem instabilizar o sistema?

$$Y(s) = \frac{KG(s)}{1 + KG(s)H(s)}$$

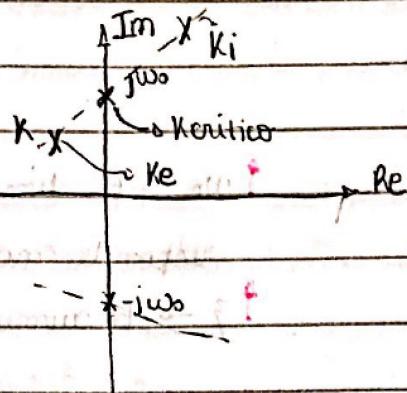
os polos do sistema em malha fechada ocorrem em

$$1 + KG(s)H(s) = 0$$

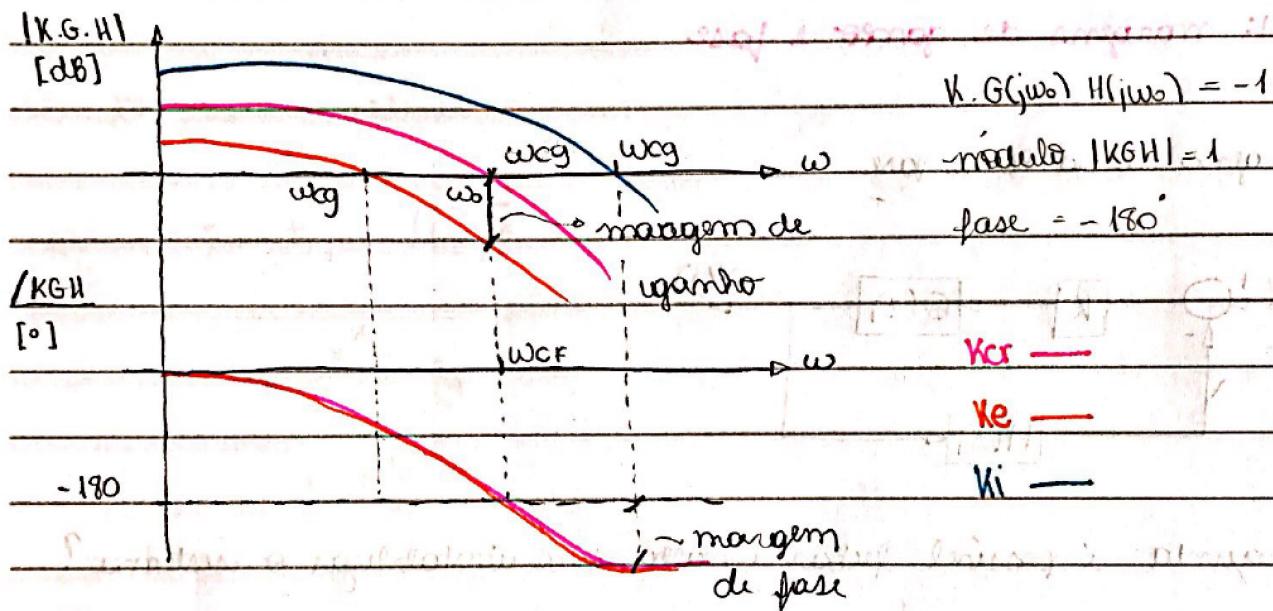
ou $K \cdot G(s) \cdot H(s) = -1$

suponha que $r(t) = R \sin \omega_0 t$ e que em ω_0

$$K \cdot G(j\omega_0) \cdot H(j\omega_0) = -1$$



→ condição limite (Kritico)



$w_{cg} \rightarrow$ frequência de cruzamento de ganho

→ sistema em HF estável (K_e)

se $w_{cg} \leq w_{cf}$, o sistema é estável

$w_{cf} \rightarrow$ frequência de cruzamento de fase

MG → margem de ganho

$$MG = 0 - |KG(jw_{cf})H(jw_{cf})| [\text{dB}]$$

→ Sistema em MF instável (K_i)

se $w_{cg} > w_{cf}$, o sistema é instável

MF - margem de fase

$$MF = \frac{1}{G(jw_{cg}) H(jw_{cf})} + 180^\circ$$

Aula 22: controle por compensação de fase

→ controle por compensação de fase

- sistema realimentado instável

$$|G(j\omega)|$$

$$[dB]$$

$$|G(j\omega)|$$

$$[^\circ]$$

$$-180^\circ$$

$$w_{cg}$$

$$w$$

$$w_{cf}$$

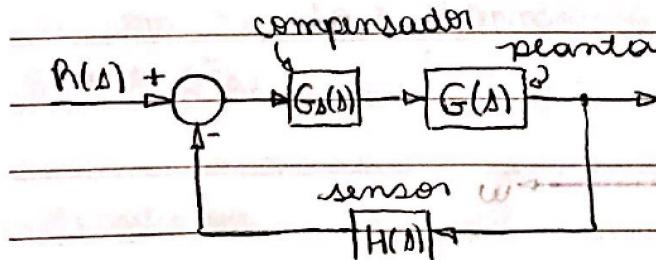
$$w$$

$$MF$$

a margem de fase

nos informa o mínimo de fase necessário p/ compensar e tornar estável $w_{cf} > w_{cg}$

→ correcção em realimentação



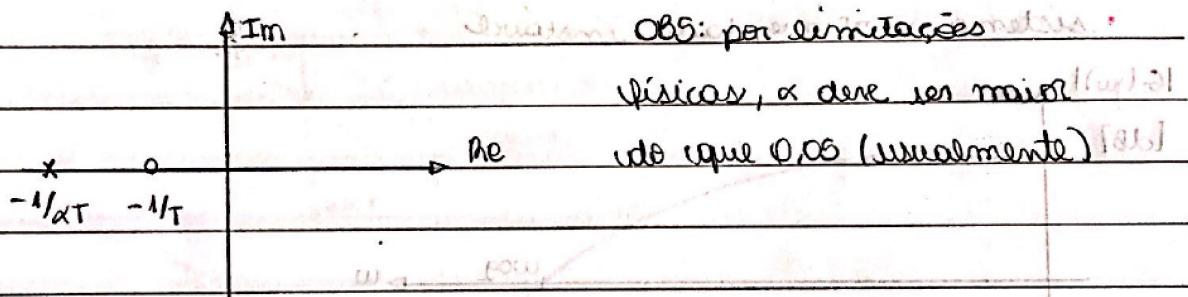
→ função de transferência do compensador

$$G_c(\Delta) = K_c \cdot \alpha \cdot T_\Delta + 1$$

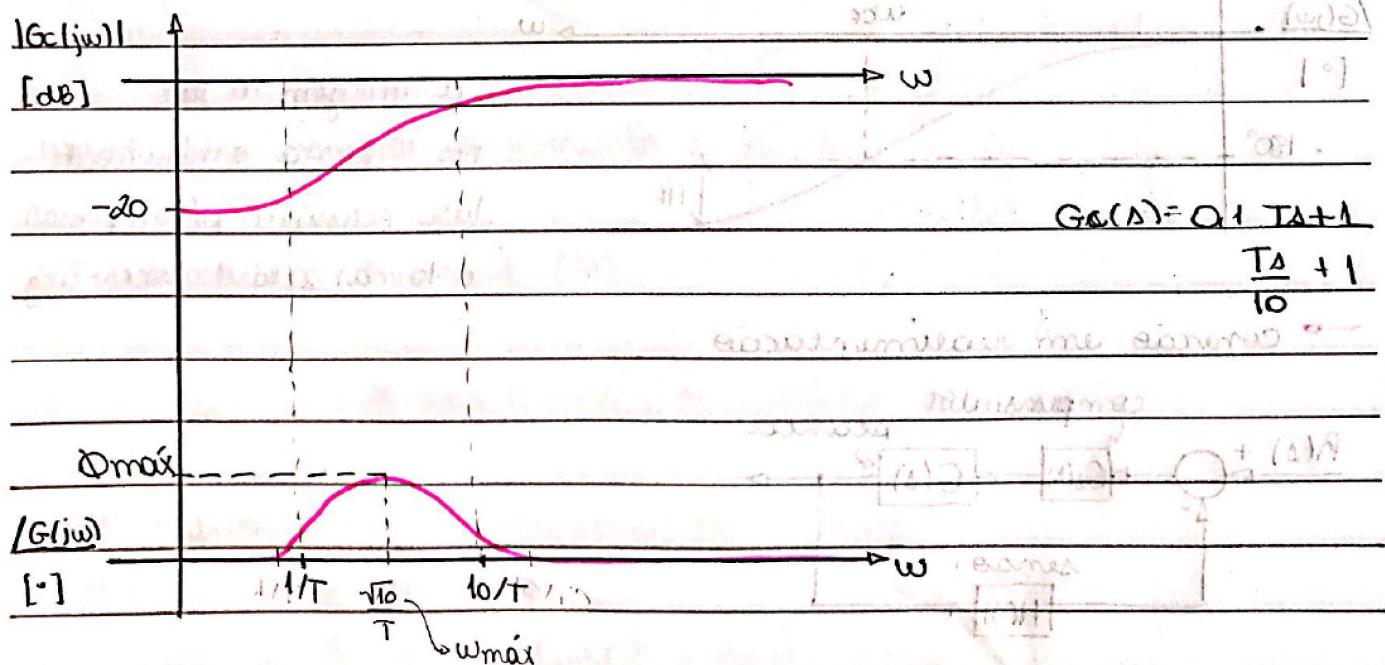
$$\alpha T_\Delta + 1$$

controle por curva de fase: $0 < \alpha < 1$

$$G_c(\Delta) = \frac{K_c \Delta + 1/T}{\Delta + 1/\alpha T}$$



escolhendo $K_c = 1$ e $\alpha = 0,1$



• o campo máximo ocorre em

$$\frac{d}{d\omega} \frac{|G_\alpha(j\omega)|}{|G_0(j\omega)|} = 0 \rightarrow \omega_{\max} = \frac{1}{\sqrt{\alpha \cdot T}} \quad (1)$$

$$|G_\alpha(j\omega_{\max})| \rightarrow \text{sen } \phi_{\max} = \frac{1 - \alpha}{1 + \alpha} \quad (2)$$

→ exemplo de procedimento de projeto de um compensador em varanço

a) calcular a função de transferência do sistema em malha aberta.

$$\begin{aligned} G_{HA}(s) &= G_0(s) G_p(s) H(s) \\ &= K_c \alpha T_s + 1 \cdot G(s) \cdot H(s) = \frac{T_s + 1}{\alpha T_s + 1} \bar{G}(s) \end{aligned}$$

$$\bar{G}(s) = \bar{K} \cdot G(s) \cdot H(s)$$

$$\bar{K} = K_c \cdot \alpha$$

b) determinar o ganho \bar{K} que satisfaz o critério de desempenho desejado (p. ex., erro de regime permanente)

c) com o ganho \bar{K} determinado em b), traçar o diagrama de Rode de $\bar{G}(s)$

d) calcular

$$G_{MA}(s) = \dots = T_{S+1} \circ \bar{G}(s)$$

$$\bar{G}(f\circ) = \bar{K} \cdot G(\omega) \cdot H(\omega)$$



LOVE SNOOPY

- b) Determinar o ganho K que satisfaça o critério de desempenho desejado (p. ex., em regime permanente). (curva vermelha)

c) Com o ganho K determinado em b), traçar o diagrama de Bode de $G(s)$.

d) Calcular a margem de fase ϕ_M a partir do diagrama traçado no item c) e determinar a fase a ser compensada por $\phi_{md} = -\phi_M + \hat{\phi}$, sendo $\hat{\phi} G [5^\circ, 12^\circ]$

e) calcule α usando ϕ_{md} e (2)

f) Defina a nova frequência de cruzamento de ganho através de $|G(j\omega_{cg})| = -20 \log \frac{1}{\alpha}$.

g) Faça $\omega_{cg} = \omega_{máx}$ e calcule T usando α e (1)

h) Calcule K_c através de $K_c = \bar{R}_d$.

i) Trace o diagrama de Bode de $G_{M4}(s)$ e avalie a nova margem de ganho. (não precisa testar o requisito de em regime permanente, pois isso já está satisfeita)

Se a MGR não for satisfatória, retorne ao passo d) e selecione um novo valor de $\hat{\phi}$. Senão, fim.

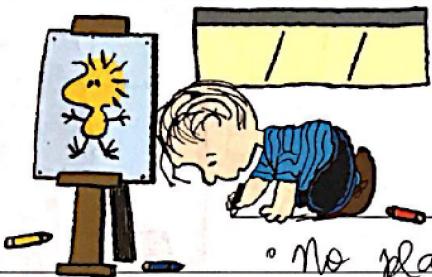
Aula 23 - Critério de Nyquist

→ Princípio do argumento.

Supónha que

$$\Delta(s) = K \cdot \prod_{i=1}^m (s - z_i^*)$$

Suponha que > percebe um caminho fechado, no sentido anti-horário, e que >(s) mapeia esse caminho. © 2016 Peanuts Worldwide LLC, Peanuts.com



• No plano $\operatorname{Re}[\Delta(s)] \times j\operatorname{Im}[\Delta(s)]$ (plano $\Delta(s)$)

Suponha ainda que N = número de envolvimentos da origem no sentido anti-horário, encontrados ao percorrido o resultado caminho fechado resultante no plano $\Delta(s)$.

Z = número de zeros envolvidos, no sentido anti-horário, pelo caminho percorrido por s no plano complexo (plano s)

P = número de polos envolvidos, no sentido anti-horário, pelo caminho percorrido por s no plano s .

Com essas definições, é possível afirmar que :

$$N = Z - P$$

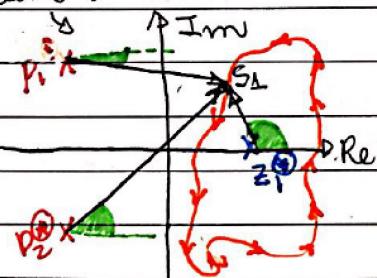
↳ critério de Nyquist

Exemplo

$$\Delta(s) = \frac{K(s - z_1^{\oplus})}{(s - p_1^{\ominus})(s - p_2^{\ominus})}, K > 0$$

$$\Delta(s) = |\Delta(s)| / \Delta(s) = \frac{K |s - z_1^{\oplus}|}{|s - p_1^{\ominus}| |s - p_2^{\ominus}|} / s - z_1^{\oplus} - |s - p_1^{\ominus}| - |s - p_2^{\ominus}|$$

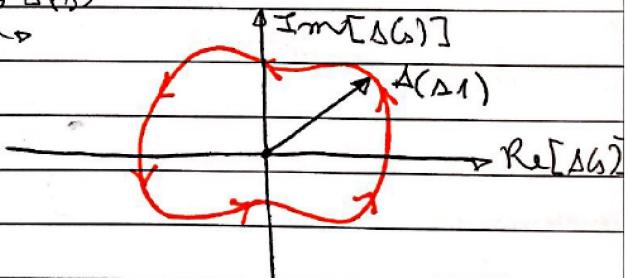
Plano s



$$Z = 1$$

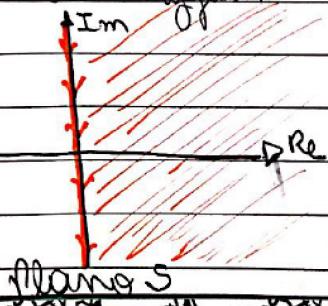
$$P = 0$$

Plano $\Delta(s)$



$$N = 1$$

Caminho de Nyquist



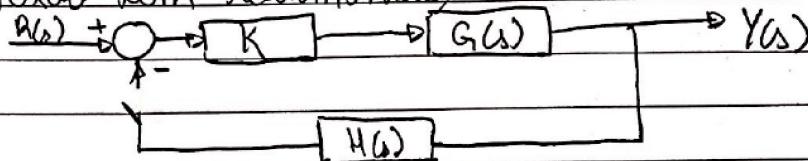
tilibra





SNOOPY

Conexão com realimentação



$$G_{\text{m}(s)} = K \cdot G(s) \cdot H(s) \rightarrow \text{F.T malha aberta}$$

Malha aberta estável \Leftrightarrow nenhum polo de $G_{\text{m}(s)}$ no semi-plano direito (SPD) do plano complexo

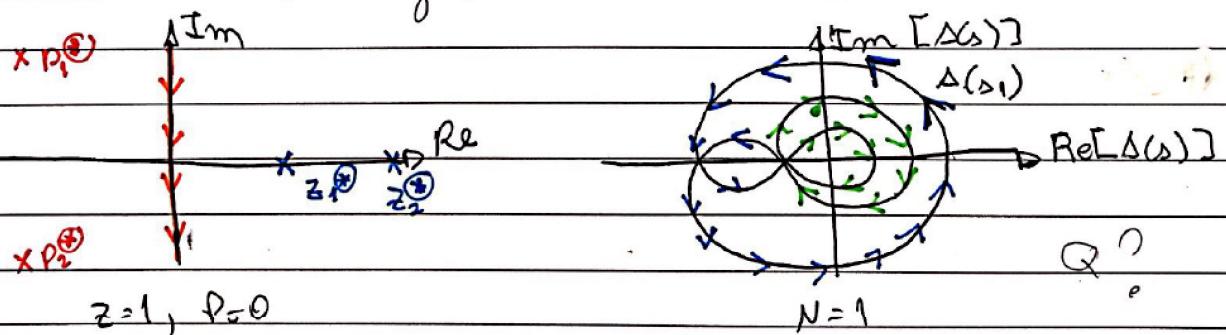
Função de transferência de malha fechada:

$$G_{\text{m}(s)} = \frac{K \cdot b(s)}{1 + G_{\text{m}(s)}}$$

Malha fechada estável \Leftrightarrow nenhum polo de $G_{\text{m}(s)}$ no SPD \Leftrightarrow nenhum zero de $1 + G_{\text{m}(s)}$ no SPD.

Teste de estabilidade:

Tracar o caminho de $\Delta(s) = 1 + G_{\text{m}(s)}$ correspondente ao caminho de Nyquist no plano s, e verificar o número de envolvimentos da origem no sentido anti-horário



Ou: Teste de estabilidade

Tracar o caminho de $\Delta(s) = G_{\text{m}(s)}$, correspondente ao caminho de Nyquist no plano s, e verificar o número de envolvimentos do ponto -1 no sentido anti-horário.

Se envolver é instável (acho)

