

Universidade Federal do Espírito Santo – UFES
Departamento de Engenharia Elétrica

Primeira Prova de Controle Automático II – 16/09/2010

Aluno:

1 – Seja os Pólos e Zeros da FTMA de um sistema de controle digital :

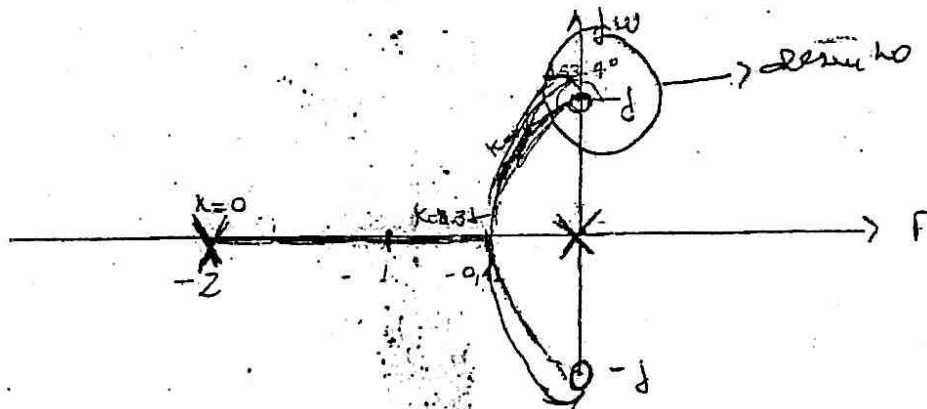


Fig. 1: Pólos e Zeros da FTMA no Plano Z

1.1 - Obter o Lugar das Raízes (LR) da equação característica, especificando o ângulo de saída/chegada dos pólos/zeros complexos de $G_M(s)$, o LR no eixo real, as assintotas, e o ponto de saída do eixo real caso exista (ou chegada).

1.2 - Verifique se existe algum ganho K que estabilize este sistema. Determine este ganho.

1.3 - Determine o ganho K para que a resposta ao degrau tenha $\xi < 1$.

2 - Considere o sistema de controle com $G_M(s) = \frac{25}{s(s^2 + 6s + 25)}$. Qual controlador você escolheria (P, PD ou PI) a fim de que o sistema em malha fechada tenha par de pólos complexos dominantes com amortecimento $\xi \geq 0,9$ e a resposta à entrada degrau seja a mais rápida possível, com erro em regime a entrada rampa menor ou igual a 0,1? Projete este controlador.

3 - Projete um controlador PID para o sistema de controle cuja FTMA é

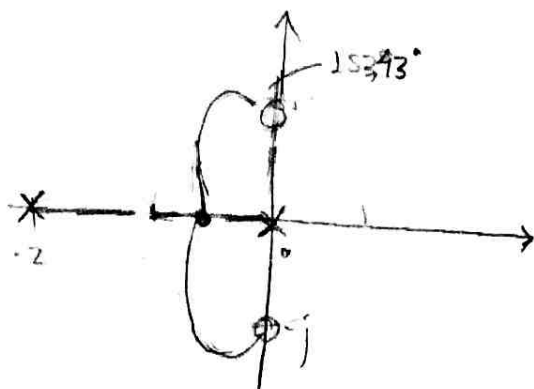
$G_M(s) = \frac{3,6}{(s+3,6)}$. Calcule os parâmetros deste controlador, afim de que o sistema em

malha fechada tenha resposta à entrada degrau sobre amortecida ($\xi = 1$) e seja a mais rápida possível, além do erro em regime à entrada ser menor ou igual a 1.

Atampa

① ZEROS: $s = +j, -j$
 POLOS: $s = -2, 0$

L1L



LR NO EIXO REAL: $\{-2, 0\}$

Nº ASSÍNTOTAS: $n - m = 2 - 2 = 0$

PONTO DE CHEGADA/SAÍDA (EIXO REAL):

$$N.M - N.M' = 0$$

$$GNA(s) = \frac{(s - (-2))(s - 0)}{(s + j)(s - j)}$$

$$GNA(s) = \frac{s^2 + 2s}{s^2 + 1}$$

$$(2s + 2)(s^2 + 1) - (s^2 + 2s)(2s) = 0$$

$$-2s^2 + 2s + 2 = 0$$

$$s' = -0,618 \quad s'' = 1,618$$

PONTO DE INTERSEÇÃO COM EIXO JW:

$$1 + K GNA(s) = 0$$

$$1 + K \frac{(s^2 + 2s)}{(s^2 + 1)} = 0$$

$$(K + 1)s^2 + 2Ks + L = 0$$

MÉTODO DE ROUTH:

$$\begin{array}{c|c|c|c} s^2 & (K+1) & L & \\ s^1 & 2K & 0 & \\ s^0 & 1 & & \end{array} \quad \begin{array}{l} 2K = 0 \\ \boxed{K=0} \end{array}$$

EQ. CARACTERÍSTICA:

$$s^2 + L = 0 \quad \boxed{s = \pm j}$$

PONTO DE CHEGADA DOS ZEROS COMPLEXOS:



$$\sum \theta - \sum \phi = \pm 180^\circ$$

$$(90^\circ + 26,56^\circ) - (\phi + 90^\circ) = \pm 180^\circ$$

$$\phi_1 = 153,43^\circ \quad \phi_2 = -206,56^\circ$$

L2 PARA QUE O SISTEMA SEJA ESTÁVEL, O LUGAR DAS RAÍZES DEVE ESTAR À ESQUERDA DO EIXO JW:

PARA $s = 0 \Rightarrow K = \left| \frac{L}{GNA(0)} \right| = \infty$

PARA $s = \pm j \Rightarrow \boxed{K = 0,66}$

PORTANTO PARA QUE O SISTEMA SEJA ESTÁVEL: $\boxed{0,66 < K < \infty}$

L3 $\zeta = L, \zeta = \cos^{-1} \zeta = 0$, VAMOS DESCOBRIR K PARA $\zeta = L$. É QUANDO LR TOCA O EIXO REAL: $\boxed{s = -0,618}$. ASSIM,

$$K = \left| \frac{L}{GNA(s)} \right| \quad \boxed{K = 2,34}$$

$$\boxed{K \geq 2,34}$$

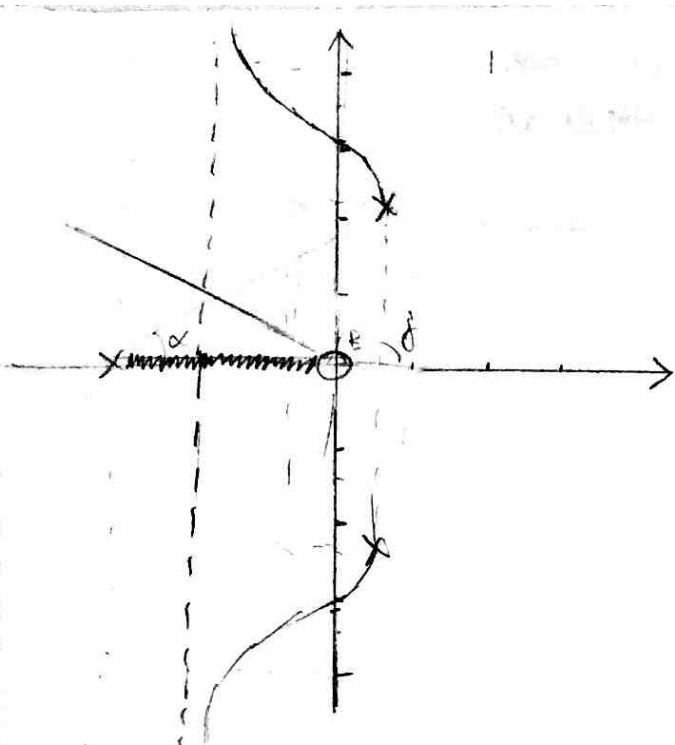
② $GNA(s) = \frac{25}{s(s^2 + 6s + 25)}$

ESPECIFICAÇÕES:

- PAR COMPLEXOS DE POLOS DOMINANTES.
- $\zeta \geq 0,9$
- RESPOSTA AO DEGRAU O MAIS RÁPIDA POSSÍVEL.
- ERRO À RAMPAS $\leq 0,1$

POLOS: $\{0, -3 + 4j, -3 - 4j\}$

ESCOLHEREMOS O CONTROLADOR PD COM INTUITO DE ADICIONAR UM ZERO AO SISTEMA [PÁG. 1]



$$G_c(s) = k_p + k_d s$$

$$|G_c(s)| \leq 0,1$$

$$\lim_{s \rightarrow 0} s \cdot E(s) \leq 0,1$$

$$\lim_{s \rightarrow 0} s \cdot \frac{L/s^2}{1 + \frac{(k_p + k_d s) \cdot 25}{s(s^2 + 6s + 25)}} \leq 0,1$$

$$\lim_{s \rightarrow 0} \frac{s^2 + 6s + 25}{s^3 + 6s^2 + (25 + k_d)s + 25k_p} \leq 0,1$$

$$\frac{25}{25k_p} \leq 0,1 \quad \boxed{k_p \geq 10}$$

$$\text{ESCOLHEREMOS } \boxed{k_p = 20}$$

$$\text{ASSIM, } G_c(s) = 20 + k_d s$$

$$1 + G_c(s) \cdot G_{MA}(s) = 0$$

$$1 + (20 + k_d s) \cdot \frac{25}{s(s^2 + 6s + 25)} = 0$$

$$1 + k_d \cdot \frac{25s}{(s^3 + 6s^2 + 25s + 500)} = 0$$

$$s = -9,19$$

$$s = 1,59 + j7,19$$

$$s = 1,59 - j7,19$$

$$\text{LR NO EIXO REAL: } \{-9,19; 0\}$$

PONTO DE CHEGADA/SAÍDA NO EIXO REAL:

$$N' \cdot M - M' \cdot N = 0$$

$$25 \cdot (s^3 + 6s^2 + 25s + 500) - (3s^2 + 12s + 25)25s = 0$$

$$-50s^3 - 150s^2 + 12500 = 0$$

$$s = 9,19, -4,22 + j5,3, -4,22 - j5,3$$

• NÃO EXISTEM PONTO DE CHEGADA/SAÍDA NO LR.

• PONTO DE INTERSECÇÃO COM O EIXO $j\omega$:

$$\text{EQ. CARAC: } s^3 + 6s^2 + (25k + 25)s + 500 = 0$$

MÉTODO DE ROUTH:

s^3	1	$25k + 25$	$\frac{150k - 250}{6} = 0$
s^2	6	500	
s^1	$\frac{150k - 250}{6}$	0	$k = 350/150 = 2,33$
s^0	500		$s^3 + 6s^2 + 83,3s + 500 = 0$

$$s = 6, j9,12, -j9,12$$

$$\text{Nº ASSÍNTOTAS: } n - m = 3 - 1 = 2$$

$$\text{POSICÃO DAS ASSÍNTOTAS: } \sigma = (\sum p - \sum z) / (n - m)$$

$$\sigma = [-9,19 + 1,59 + j7,19 + 1,59 + j7,19 - 0] / (3 - 1)$$

$$\boxed{\sigma = -6}$$

ÂNGULO DAS ASSÍNTOTAS:

$$\theta_i = \frac{180(2i + 1)}{(n - m)}, i = 0, 1 \quad \theta_1 = 90^\circ$$

$$\theta_2 = 270^\circ$$

ÂNGULO DE SAÍDA DOS PÓLOS:

$$(\phi + \alpha + \beta) - \beta = \pm 180^\circ \quad \phi_1 = 133,83^\circ$$

$$(\phi + 33,7^\circ + 90^\circ) - 77,53 = \pm 180^\circ \quad \phi_2 = 226,17^\circ$$

PARA UM $\boxed{G = 0,9}$, NÃO CONSEGUIMOS UM LUGAR DAS RAÍZES PARA ACENDER AO SISTEMA.

$$G_{NA}(s) = \frac{3,6}{(s+3,6)^2} = \frac{3,6}{s^2 + 7,2s + 12,96}$$

FAREMOS A PARTE DO PI DO FTD

$$G_{CPI}(s) = \frac{K_P}{s} \left(s + \frac{K_I}{K_P} \right)$$

ESCOLHEREMOS $\frac{K_I}{K_P} = 0,1 | P|$

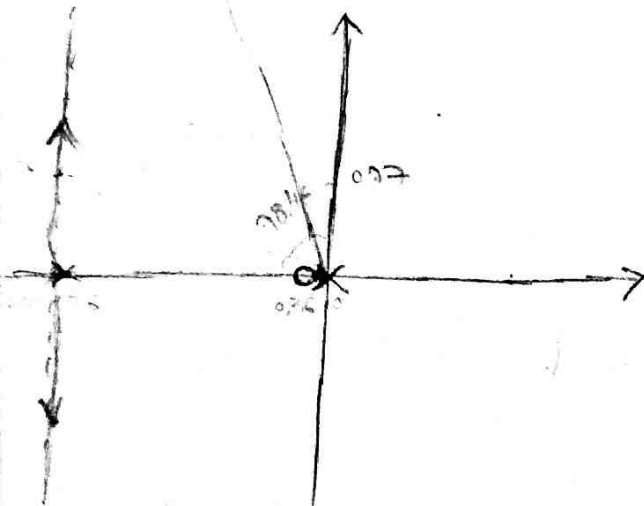
$$\frac{K_I}{K_P} = 0,1 | -3,6 | = 0,36$$

$$G_{CPI}(s) = \frac{K_P}{s} (s + 0,36)$$

$$1 + G_{CPI}(s) \cdot G_{NA}(s) = 0$$

$$1 + \frac{K_P (s + 0,36)}{s} \cdot \frac{3,6}{(s^2 + 7,2s + 12,96)} = 0$$

$$1 + K_P \frac{(3,6s + 1,296)}{s^3 + 7,2s^2 + 12,96s} = 0$$



Nº ASSÍNTOTAS: $n - m = 2 - 0 = 2$

LOCAL DAS ASSÍNTOTAS: $\sigma = \frac{\sum p_i - \sum z_i}{n - m}$
 $\sigma = \frac{(-3,6 - 0,36) - (-3,75 - 0,82)}{2 - 0} = -3,78$

ÂNGULO DAS ASSÍNTOTAS:

$\theta_i = \frac{180(2i+1)}{n-m}$, $i=0,1$ $\theta_1 = 90^\circ$
 $\theta_2 = 270^\circ$

PONTO DE CHEGADA/SÁIDA DO EIXO REAL:

$$N' \cdot M - N \cdot M' = 0$$

$$3,6 \cdot (s^2 + 7,2s + 12,96) - (3,6s + 1,296) (s^2 + 14,4s + 12,96) = 0$$

$$-7s^3 - 22s^2 - 18,66s - 1,58 = 0$$

$$s = -0,10, -1,48 + j0,32, -1,48 - j0,32$$

PONTO DE INTERSEÇÃO COM EIXO JW:

$$s^3 + 7,2s^2 + (3,6K_P + 12,96)s + 1,296K_P = 0$$

$$s^3 \quad 1 \quad 3,6K_P + 12,96 \quad 24,6K_P + 93,3 = 0$$

$$s^2 \quad 7,2 \quad 1,296K_P$$

$$s^1 \quad 24,6K_P + 93,3 \quad 0$$

$$s^0 \quad 1,296K_P$$

$$K_P = -3,79$$

$$s^3 + 7,2s^2 - 0,7s - 4,92 = 0$$

$$s = -7,2, -0,82, +0,82$$

NÃO EXISTE INTERSEÇÃO COM EIXO JW.

ÂNGULO DE SAÍDA DOS TÓRIS:

$$(\theta + 0 + 180) - 180 = \pm 180^\circ \quad \theta_1 = 180^\circ, \theta_2 = -180^\circ$$

TRAÇANDO A RETA CORRESPONDENTE AO AMORTECIMENTO $\zeta = 0,12$, ACHAMOS UM PONTO P DE INTERSEÇÃO DO MESMO COM UM LUGAR DAS RAÍZES, ONDE:

$$K_P = \left| \frac{1}{G_{NA}(p)} \right| \quad P = -3,75 + j1,5$$

$$K_P = 15,95$$

$$PI: G_{CPI}(s) = \frac{15,95(s + 0,36)}{s}$$

FAREMOS O PD PARA ATENDER AO AMORTECIMENTO $\zeta = 0,12$

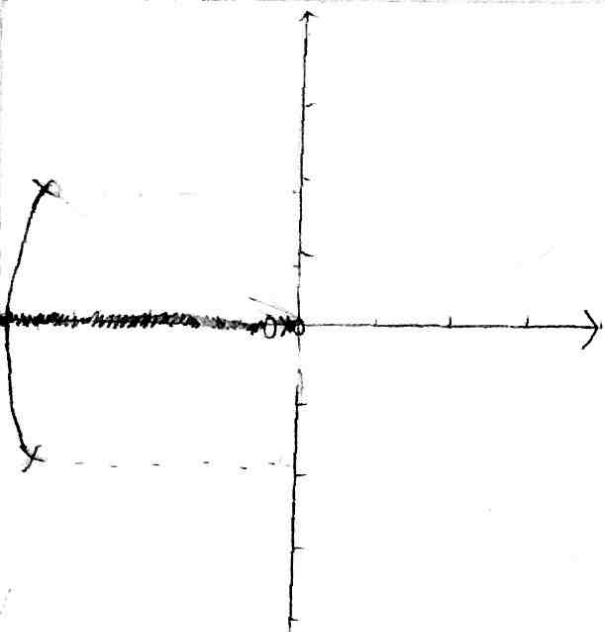
$$G_C(s) = K_P + K_D s = 1 + K_D s$$

ASSIM,

$$1 + G_{CPI}(s) \cdot G_{CPO}(s) \cdot G_{NA}(s) = 0$$

$$1 + \frac{15,95(s + 0,36)}{s} (1 + K_D s) \cdot \frac{3,6}{s^2 + 7,2s + 12,96} = 0$$

$$1 + K_D \cdot \frac{3,6s^2 + 1,296s}{s^3 + 7,2s^2 + 16,56s + 1,296} = 0$$



PÓLOS: $\{-0,08, -3,55, j1,82\}$

ZEROS: $\{0,36\}$

LR NO EIXO REAL $\{-0,036; -0,08,03\}$

Nº ASSÍNTOTAS: $3 - 2 = 1$

LOCAL DAS ASSÍNTOTAS: $\sigma = \frac{\sum p_i - \sum z_i}{n - m}$

$$\sigma = \frac{[-3,5 + j1,82 - 3,5 - j1,82 - 0,08] - [0,36 + 0]}{3 - 2}$$

$$\sigma = -7,44$$

ÂNGULO DA ASSÍNTOTA: $\phi_i = \frac{180(2i+1)}{n-m}$

$$\phi_i = \frac{180(2 \cdot 0 + 1)}{3 - 2} \Rightarrow \boxed{\phi_i = 180^\circ}$$

PONTO DE CHEGADA/SAÍDA AO EIXO REAL

$$N' \cdot m - m' \cdot N = 0$$

$$(1,296 + 1,296)(s^2 + 7,2 + 16,56) + (3,6s^2 + 1,296)(-3,5s^2 + 16,56) = 0$$

$$3,6s^4 - 2,62s^3 + 30,3s^2 - 19,3s + 168 = 0$$

$$s = \frac{-1,022}{3,48} = -0,0922 + j0,1571$$

$$s = -0,0922 - j0,1571$$

PONTO DE INTERSECÇÃO COM O EIXO JUV

$$1 + K \cdot G_{int} = 0$$

$$s^3 + 1,296s^2 + 1,296s + 1,296 = 0$$

MÉTODO DE ROUGH:

$$s^3 \quad 1 \quad 1,296kd + 16,56$$

$$s^2 \quad 3,6kd + 7,2 \quad 1,296$$

$$s^1 \quad \frac{(3,6kd + 7,2)(1,296kd + 16,56)}{3,6kd + 7,2} = 1,296 \quad 0$$

$$s^0 \quad 1,296 \quad kd = \begin{cases} -12,8 \\ -2,97 \end{cases}$$

$$s^3 + kd + 1,296 = 0 \quad \omega = -0,09$$

= NÃO EXISTE INTERSECÇÃO

$$-0,09 + j3,7$$

$$-0,09 - j3,7$$

ÂNGULO DE SAÍDA DOS PÓLOS COMPLEXOS

$$(\theta + \alpha + \beta) - (\phi + \gamma) = \pm 180^\circ$$

$$(\theta + 152,32 + 90^\circ) - (152,88 + 150,29) = \pm 180^\circ$$

$$\theta - 60,82^\circ = \pm 180^\circ \quad \theta_1 = 240,82^\circ \quad \theta_2 = 119,18^\circ$$

TENHO QUE APRENDER O AMORTECIMENTO

IGUAL A UM E DEIXAR O SISTEMA O

MAIS RÁPIDO POSSÍVEL, ESCOLHEREMOS

O P = -4 DE INTERSECÇÃO ENTRE A

CURVA DE AMORTECIMENTO E O WOR.

ASSIM: $kd = \frac{1}{G_{int}(p)}$

$$kd = 3,93$$

$$G_{cpd} = 1 + 3,93s$$

$$PID: G_{cpd} = \frac{1,595(-0,036)}{\omega} (1 + 3,93s)$$