

# Método do Lugar das Raízes

## 1. Esboçando o Lugar das Raízes (LR)

## Esboço do Lugar das Raízes – LR

▷ O procedimento para esboçar o gráfico do Lugar das Raízes pode ser realizado seguindo os passos ordenados a seguir

**Passo 1** – Escreve-se a equação característica (EC) na forma

$$1 + F(s) = 0$$

e, se for necessário, a EC é re-arranjada de forma que o parâmetro de interesse a ser variado ( $K$ ) **apareça como fator multiplicador**, i.e.:

$$1 + KP(s) = 0$$

## Esboço do Lugar das Raízes – LR

**Passo 2** – Fatora-se  $P(s)$  e escreve-se na forma de ganho, polos e zeros (iremos evidenciar os **zeros e polos**):

$$1 + K \frac{\prod_{i=1}^M (s + z_i)}{\prod_{j=1}^n (s + p_j)} = 0$$

▷ Note que  $n$  denota o número de polos finitos e  $M$  denota o número de zeros finitos

## Esboço do Lugar das Raízes – LR

**Passo 3** – Marcam-se os **zeros e polos** no plano- $s$  com símbolos próprios (“×” para polos e “o” para zeros). Para  $0 \leq K < \infty$  a EC é da forma

$$\prod_{j=1}^n (s + p_j) + K \prod_{i=1}^M (s + z_i) = 0$$

▷ Note que para  $K = 0$ , então  $\prod_{j=1}^n (s + p_j) = 0$  e as raízes da EC **coincidem** com os polos de  $P(s)$ !!

▷ Quando  $K \rightarrow \infty$ , então

$$\frac{1}{K} \prod_{j=1}^n (s + p_j) + \prod_{i=1}^M (s + z_i) = \prod_{i=1}^M (s + z_i) = 0$$

e as raízes da EC **coincidem** com os zeros de  $P(s)$ !!

## Esboço do Lugar das Raízes – LR

Portanto

O Lugar das Raízes da EC:  $1 + KP(s) = 0$ ,  
começa nos polos de  $P(s)$  e termina  
nos zeros de  $P(s)$  quando  $K$  é variado de 0 a  $\infty$

## Esboço do Lugar das Raízes – LR

**Passo 4** – Localizam-se os seguimentos do LR que **recaem sobre o eixo real**

**O Lugar das Raízes no eixo real recae sempre sobre um trecho do eixo real à esquerda de um número ímpar de polos e zeros (Verificado pela condição de ângulo...)**

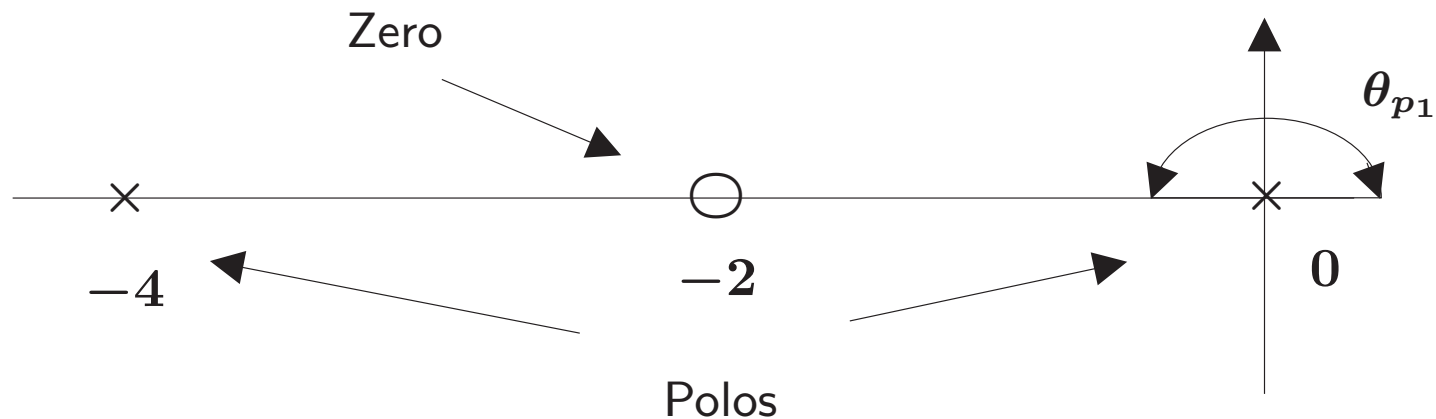
▷ Como normalmente  $P(s)$  pode ter zeros em infinito, i.e., é uma função estritamente própria tal que a ordem do denominador é maior que a do numerador  $n > M$ , então  $n - M$  ramos do LR tenderão a  $n - M$  zeros em  $\infty$

## Esboço do Lugar das Raízes – LR

**Exemplo** (Passo 1) EC:  $1 + F(s) = 1 + \frac{K(\frac{1}{2}s + 1)}{s(\frac{1}{4}s + 1)} = 0$

(Passo 2)  $F(s)$  é reescrita na forma ganho-polo-zero  $1 + \frac{2K(s + 2)}{s(s + 4)} = 0$

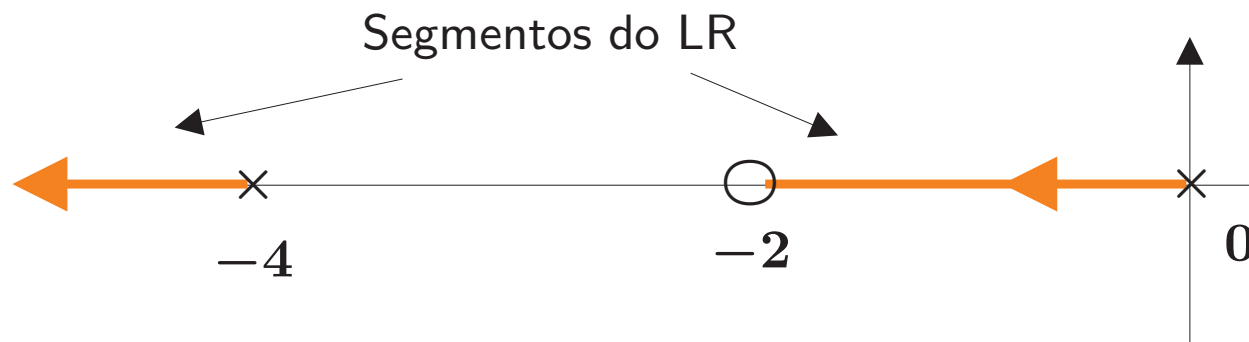
(Passo 3) Marcam-se os polos (0, -4) e zero (-2) com a simbologia adotada



## Esboço do Lugar das Raízes – LR

(Passo 4) O critério de ângulo é satisfeito no segmento do eixo real entre os pontos 0 e  $-2$  (note que o polo  $p_1 = 0$  contribui com  $-180^\circ$ , o zero  $z = -2$  contribui com  $0^\circ$  e o polo em  $p_2 = -4$  contribui com  $0^\circ$ . No total  $-180^\circ$ ). No trecho entre o zero  $z = -2$  e o polo  $p_2 = -4$  obtém-se  $0^\circ$  (contribuição de  $-180^\circ$  de  $p_1$ ,  $180^\circ$  de  $z$  e  $0^\circ$  de  $p_2$ ). Por outro lado, entre o segmento  $p_2 = -4$  e  $-\infty$  a contribuição total dos polos e zero é de  $-180^\circ$ . Portanto, os trechos sobre o eixo real entre  $p_1$  e  $z$  e entre  $p_2$  e  $-\infty$  fazem parte do LR

▷ Veja ainda que  $n - M = 2 - 1 = 1$ , i.e., 1 ramo tenderá a  $-\infty$





## Esboço do Lugar das Raízes – LR

**Passo 5** – Determina-se o número de segmentos no Lugar das Raízes que usualmente é igual ao número de polos

▷ Note que normalmente as funções racionais consideradas ( $P(s)$ ) são próprias (grau do numerador igual ao grau denominador, i.e., o número de polos finitos é igual ao número de zeros finitos) ou estritamente próprias (grau no numerador menor do que o grau denominador, i.e., o número de polos finitos é maior do que o número de zeros finitos). Então é razoável considerar que o número de segmentos no LR é igual ao número de polos

## Esboço do Lugar das Raízes – LR

**Passo 6** – O lugar das raízes é simétrico em relação ao eixo real no plano- $s$

▷ Isto é óbvio já que as raízes podem ser reais ou complexas conjugadas. No entanto, as raízes complexas conjugadas sempre aparecem aos pares (sendo assim, o eixo real funciona como um espelho)

## Esboço do Lugar das Raízes – LR

**Passo 7** – (Assíntotas para zeros em infinito) Se houver zeros em  $\infty$ , quando  $K \rightarrow \infty$  o LR terá segmentos que tenderão aos zeros em  $\infty$ , aproximando-os sobre assíntotas centradas em  $\sigma_A$  (denominado centróide) que é calculado como:

$$\sigma_A = \frac{\sum \text{polos de } P(s) - \sum \text{zeros de } P(s)}{n - M} = \frac{\sum_{j=1}^n (-p_j) - \sum_{i=1}^M (-z_i)}{n - M}$$

▷ Lembre-se que  $n$  é o número de polos finitos e  $M$  o número de zeros finitos

## Esboço do Lugar das Raízes – LR

O ângulo das assíntotas **em relação ao eixo real** é dado por:

$$\phi_A = \frac{(2q + 1)}{n - M} 180^\circ, \quad q = 0, 1, 2, \dots, (n - M - 1)$$

▷ Lembre-se que  $n$  é o número de polos finitos e  $M$  o número de zeros finitos

## Esboço do Lugar das Raízes – LR

**Passo 8** – Determina(m)-se, *quando for o caso*, os pontos em que o LR cruza o eixo imaginário usando o critério de Routh-Hurwitz

▷ Claro que só faz sentido aplicar o critério de Routh-Hurwitz se há ramos do LR que surgem no semi-plano esquerdo e seguem para o semi-plano direito (ou vice-versa)

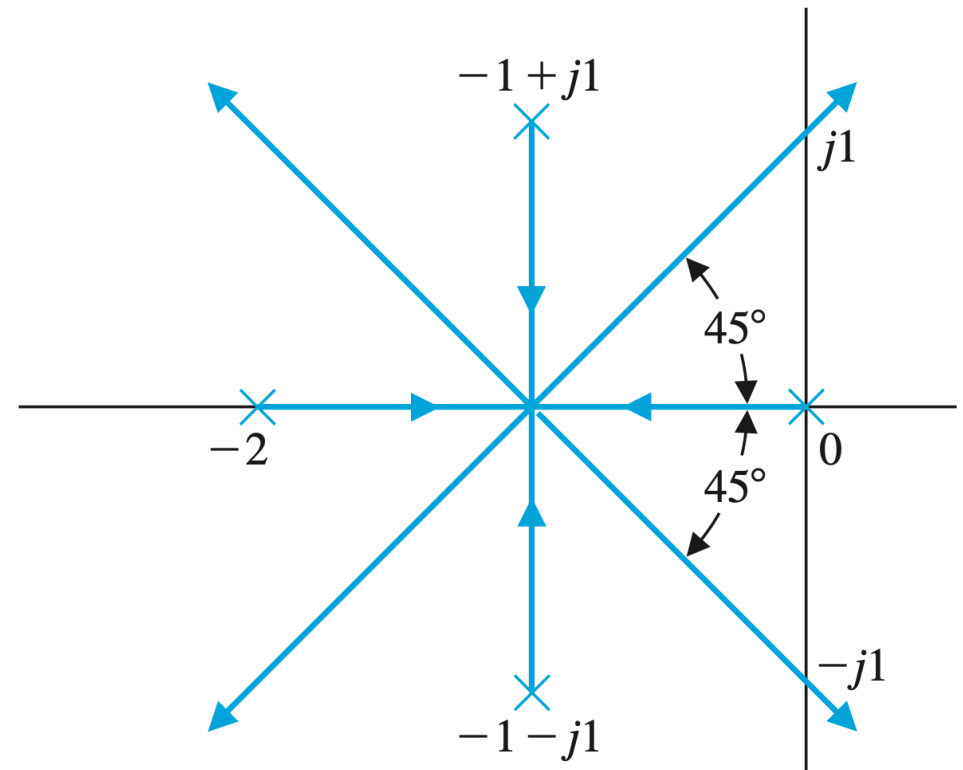
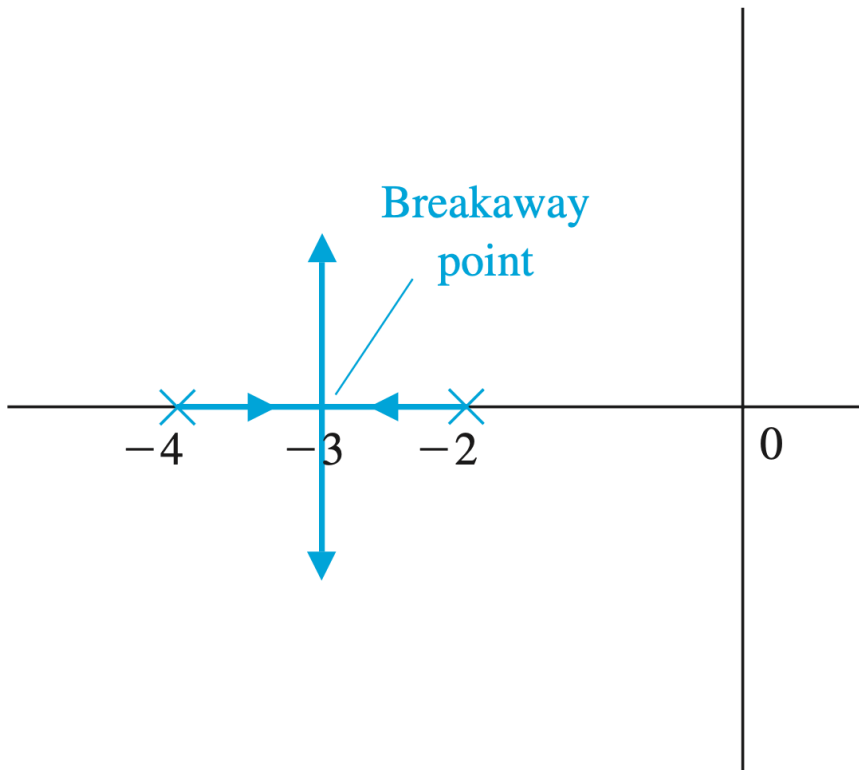
▷ Ao aplicar o critério de Routh-Hurwitz, se o LR cruza o eixo imaginário, então para um valor de  $K$  específico tem-se uma condição de estabilidade marginal e, então, uma (ou mais linhas) no arranjo de Routh se anula(m) para este valor de  $K$  e a linha logo acima gera o polinômio auxiliar – cujas raízes são puramente imaginárias. Em outras palavras, as raízes estão sobre o eixo imaginário. Isto auxilia a concluir o esboço do LR

## Esboço do Lugar das Raízes – LR

**Passo 9** – Determina(m)-se o(s) ponto(s) de partida ou de chegada em relação ao eixo real (se houver)

▷ Note que o LR deixa de pertencer ao eixo real nos casos em que há multiplicidade de raízes, i.e., por exemplo, um par de raízes deixa de ser reais e passa a ser um par de raízes complexas conjugadas e, portanto, não podem mais ser representadas sobre o eixo real (vale o inverso também, um par de raízes complexas conjugadas que ao variar um parâmetro  $K$  passam a ser reais)

# Exemplos



## Esboço do Lugar das Raízes – LR

▷ O ponto de partida/chegada pode ser avaliado graficamente ou analiticamente. A maneira mais direta de se determinar o ponto de partida/chegada requer que se re-arranje a EC isolando o fator multiplicador  $K$  para que a EC apareça na forma

$$p(s) = K$$

**Exemplo** Para um sistema de 2a. ordem com  $G(s) = \frac{K}{(s+2)(s+4)}$  a EC é:

$$1 + G(s) = 1 + \frac{K}{(s+2)(s+4)} = (s+2)(s+4) + K = 0$$



$$K = p(s) = -(s+2)(s+4)$$



## Esboço do Lugar das Raízes – LR

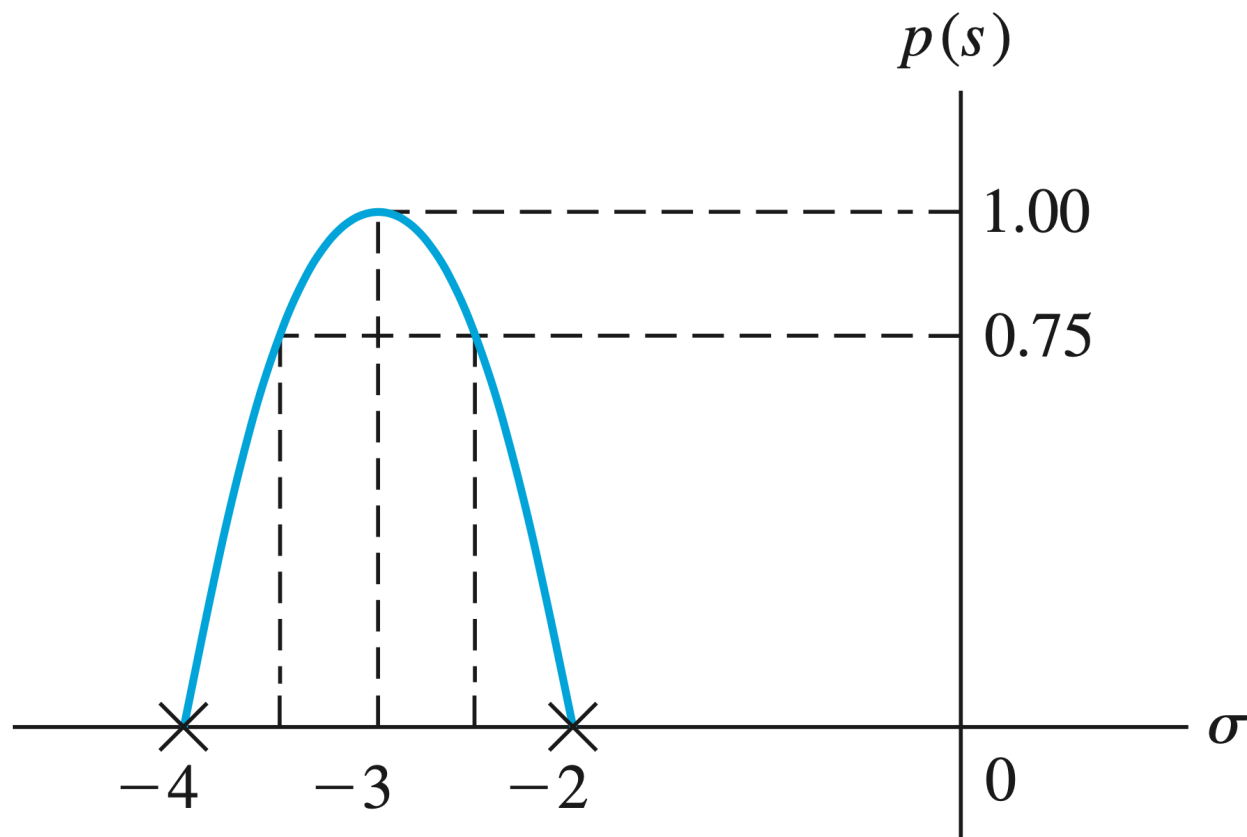
- ▷ Para este caso em particular, espera-se pelo esboço do LR que o ponto de partida no eixo real esteja próximo a  $s = \sigma = -3$  (primeira figura da página 15)
- ▷ Atribuindo-se vários valores para  $\sigma$  entre  $-2$  e  $-4$  pode-se calcular os respectivos valores para  $p(s)$  da forma:

$\sigma$	-2	-2.25	-2.5	-2.75	-3	-3.25	-3.5	-3.75	-4
$p(s)$	0	0.44	0.75	0.94	1	0.94	0.75	0.44	0

Traça-se o gráfico de  $p(s)$  versus  $\sigma$  e determina-se o ponto de máximo...

## Esboço do Lugar das Raízes – LR

Pode-se notar que o gráfico gerado da tabela é simétrico em relação a  $\sigma = -3$ , i.e., o valor do máximo corresponde ao ponto de partida/chegada conforme ilustrado a seguir



## Esboço do Lugar das Raízes – LR

▷ O mesmo resultado pode ser obtido analiticamente determinando-se o máximo de  $K = p(s)$ . Para tanto basta calcular:

$$\frac{dK}{ds} = \frac{dp(s)}{ds} = 0$$

**Exemplo** Do exemplo anterior com

$$K = p(s) = -(s + 2)(s + 4) = -(s^2 + 6s + 8)$$



$$\frac{dp(s)}{ds} = -(2s + 6) = 0$$



$$s = \sigma = -3$$

## Esboço do Lugar das Raízes – LR

**Exemplo** Para um sistema com EC dada por

$$1 + KG(s) = 1 + \frac{K(s + 1)}{s(s + 2)(s + 3)} = 0$$

Obtém-se  $n - M = 3 - 1 = 2$ . **Número de assíntotas?** Duas (dois polos em malha fechada tenderão a dois zeros que estão em  $\infty$ ), e os seus ângulos são:

$$\phi_A = \frac{(2q + 1)}{n_p - n_z} 180^\circ = \frac{(2(0) + 1)}{2} 180^\circ = 90^\circ$$

$$\phi_A = \frac{(2(1) + 1)}{2} 180^\circ = 270^\circ = -90^\circ$$

## Esboço do Lugar das Raízes – LR

A centróide está localizada em:

$$\sigma_A = \frac{\sum_{j=1}^n (-p_j) - \sum_{i=1}^M (-z_i)}{n - M} = \frac{[0 + (-2) + (-3)] - [-1]}{2} = -2$$

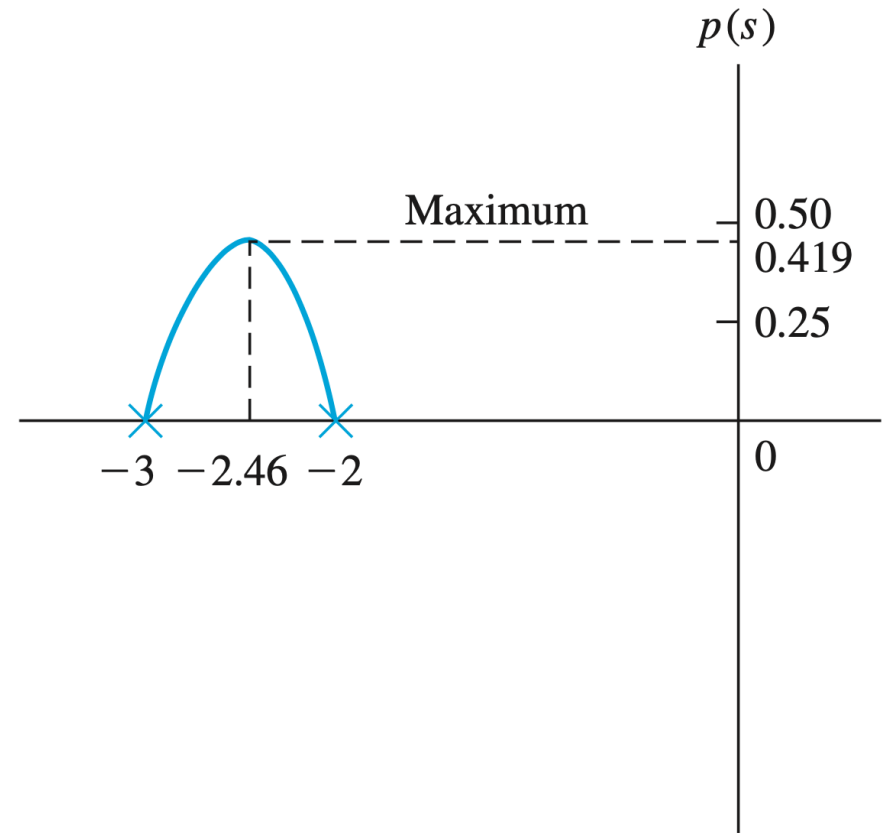
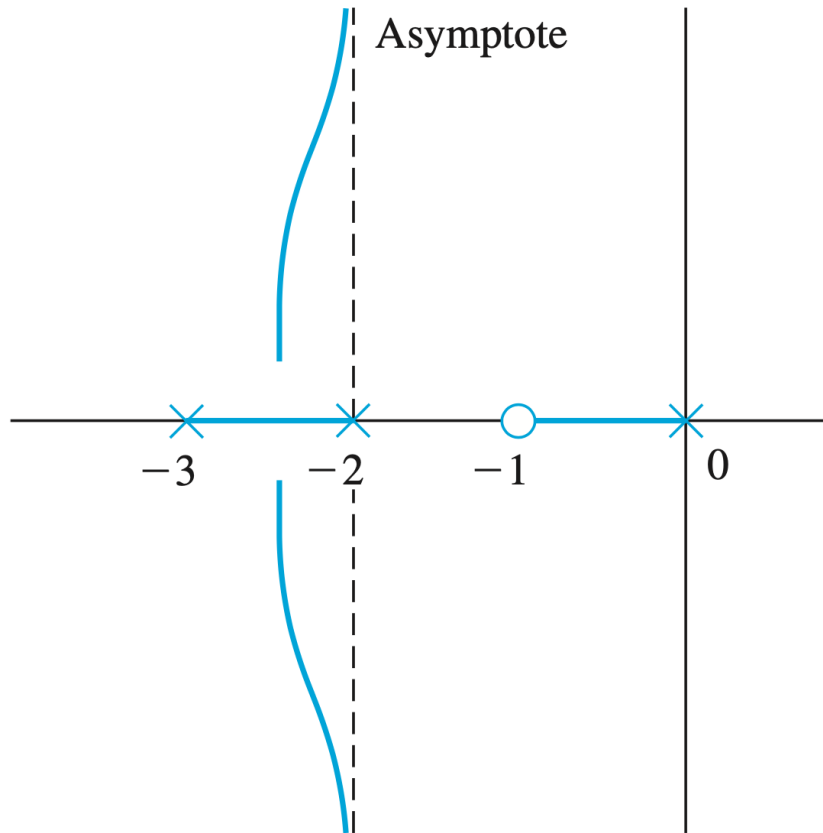
Cálculo do ponto de partida/chegada:  $K = p(s) = \frac{-s(s+2)(s+3)}{(s+1)}$

Deriva-se para se obter o ponto de partida/chegada:

$$\frac{dp(s)}{ds} = \frac{2s^3 + 8s^2 + 10s + 6}{(s+1)^2} = 0$$

com raízes =  $\{-2.4656; -0.7672 \pm j0.7926\} \Rightarrow s = -2.4656$

# Esboço do Lugar das Raízes – LR



## Esboço do Lugar das Raízes – LR

**Passo 10** – Para polos e zeros complexos conjugados deve-se determinar, respectivamente, o ângulo de partida do LR de cada polo e o ângulo de chegada em cada zero usando a condição de ângulo

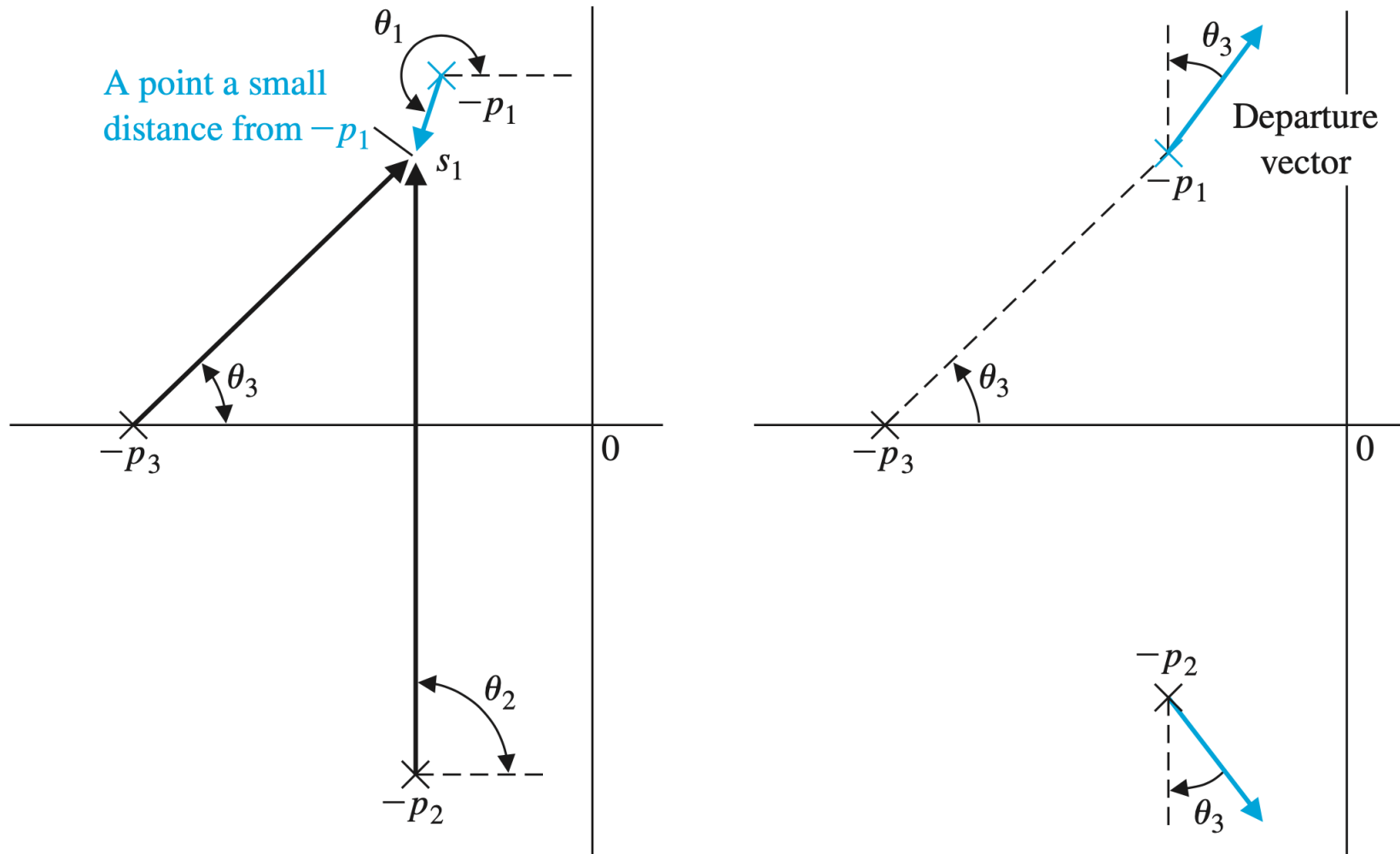
**Exemplo** Considere um sistema de 3a. ordem com dois polos complexos conjugados em  $p_1$  e  $p_2$  e com ganho em malha dado por:

$$L(s) = \frac{K}{(s + p_3)(s^2 + 2\zeta\omega_n s + \omega_n^2)}$$

Usando a condição de ângulo, tem-se que em um ponto de teste  $s_1$ , que está a uma distância infinitesimal de  $p_1$ , a relação de ângulo (vide figura a seguir):

$$\theta_{p_1} + \theta_{p_2} + \theta_{p_3} = \theta_{p_1} + 90^\circ + \theta_{p_3} = +180^\circ \quad \Rightarrow \quad \theta_{p_1} = 90^\circ - \theta_{p_3}$$

# Esboço do Lugar das Raízes – LR





## Esboço do Lugar das Raízes - LR

**Passo 11** – Determina-se, *se necessário*, a localização de raízes específicas ( $s_{\kappa}$ ,  $\kappa = 1, 2, \dots, n_p$ ) que satisfazem a condição de ângulo

$$\angle P(s) = \pm 180^\circ + q360^\circ, \quad q = 0, \pm 1, \pm 2, \dots$$

**Passo 12** – Determinação do valor do parâmetro  $K_{s_{\kappa}}$  para uma raiz específica  $s_{\kappa}$  aplicando a condição de ganho  $|K_{s_{\kappa}} L(s)| = 1$ , ou

$$K_{s_{\kappa}} = \left. \frac{\prod_{j=1}^n |(s + p_j)|}{\prod_{i=1}^m |(s + z_i)|} \right|_{s=s_{\kappa}}$$

## Esboçando o LR – Um Exemplo Geral

**Exemplo** (Passo 1) Deseja-se traçar o gráfico do LR considerando a equação característica da forma:

$$\Delta(s) = 1 + \frac{K}{s^4 + 12s^3 + 64s^2 + 128s} = 0, \quad 0 \leq K < \infty$$

(Passo 2) Determinam-se os polos

$$\Delta(s) = 1 + \frac{K}{s(s + 4)(s + 4 + j4)(s + 4 - j4)} = 0$$

Note que todos os zeros estão em  $\infty$

## Esboço do Lugar das Raízes – LR

(Passo 3) Localizam-se os polos no plano- $s$

(Passo 4) O LR tem um segmento sobre o eixo real entre  $s = 0$  e  $s = 4$

(Passo 5) Como o número de polos é  $n = 4$ , há 4 curvas no LR

(Passo 6) O gráfico é simétrico em relação ao eixo real

## Esboço do Lugar das Raízes – LR

(Passo 7) Os ângulos das assíntotas são (note que  $n = 4$  e  $M = 0$ ):

$$\phi_A = \frac{(2q + 1)}{n - M} 180^\circ, \quad q = 0, 1, 2, 3$$

$$\phi_A = 45^\circ, 135^\circ, 225^\circ, 315^\circ$$

A centróide das assíntotas está localizada no eixo real em:

$$\sigma_A = \frac{\sum_{j=1}^n (-p_j) - \sum_{i=1}^M (-z_i)}{n - M} = \frac{[0 + (-4) + (-4 - j4) + (-4 + j4)] - [0]}{4} = -3$$

## Esboço do Lugar das Raízes – LR

(Passo 8) Cruza o eixo imaginário? Se sim, aplica-se o critério de Routh-Hurwitz na EC:  $s^4 + 12s^3 + 64s^2 + 128s + K = 0$ , e o arranjo de Routh é dado por

$$\begin{array}{c|ccc}
 s^4 & 1 & 64 & K \\
 s^3 & 12 & 128 & \\
 s^2 & b_1 & K & \\
 s^1 & c_1 & & \\
 s^0 & K & & 
 \end{array}
 \Rightarrow
 \left\{ \begin{array}{l}
 b_1 = \frac{12(64) - 128}{12} = 53.33 \\
 c_1 = \frac{53.33(128) - 12K}{53.33} > 0
 \end{array} \right.$$

Logo, para manter estabilidade  $K < 568.89$ . Note que para  $K = 568.89$  a linha  $s^1$  se anula e obtém-se a equação auxiliar da linha logo acima dada por  $53.33s^2 + 568.89 = 0$  cujas raízes são  $\pm j3.266$ . Estas são as coordenadas que o LR irá cruzar o eixo imaginário

## Esboço do Lugar das Raízes – LR

(Passo 9) O ponto de partida (um ou mais de um?) é calculado fazendo

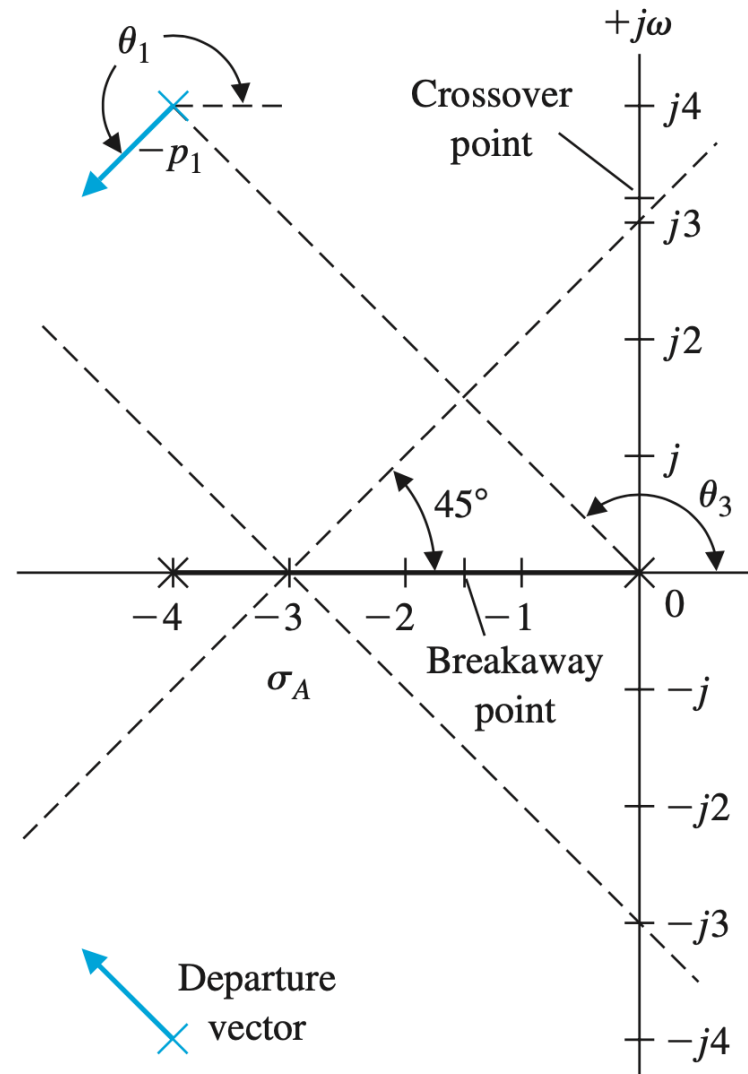
$$K = p(s) = -s(s + 4)(s + 4 + j4)(s + 4 - j4)$$

e

$$\frac{dp(s)}{ds} = 4s^3 + 36s^2 + 128s + 128 = 0$$

com raízes em  $\{-1.5767, -3.7117 \pm j2.5533\}$ . Portanto o ponto de partida/chegada ocorre em  $s = -1.5767$

# Ângulos de Partida? – Polos Complexos



## Ângulos de Partida – Polos Complexos

(Passo 10) O ângulo de partida para um dos dois polos complexos, por exemplo,  $p_1$ , é obtido a partir da contribuição de cada polo na vizinhança de  $p_1$  usando a condição de ângulo. Isto resulta em

$$\theta_{p_1} + \theta_{p_2} + \theta_{p=-4} + \theta_{p=0} = \theta_{p_1} + 90^0 + 90^0 + \theta_{p=0} = 180^0$$

Logo

$$\begin{aligned}\theta_{p_1} &= -\theta_{p=0} \\ &= -\left[90^0 + \tan^{-1}\left(\frac{4}{4}\right)\right] \\ &= -(90^0 + 45^0) \\ &= -135^0 \\ &= 225^0\end{aligned}$$



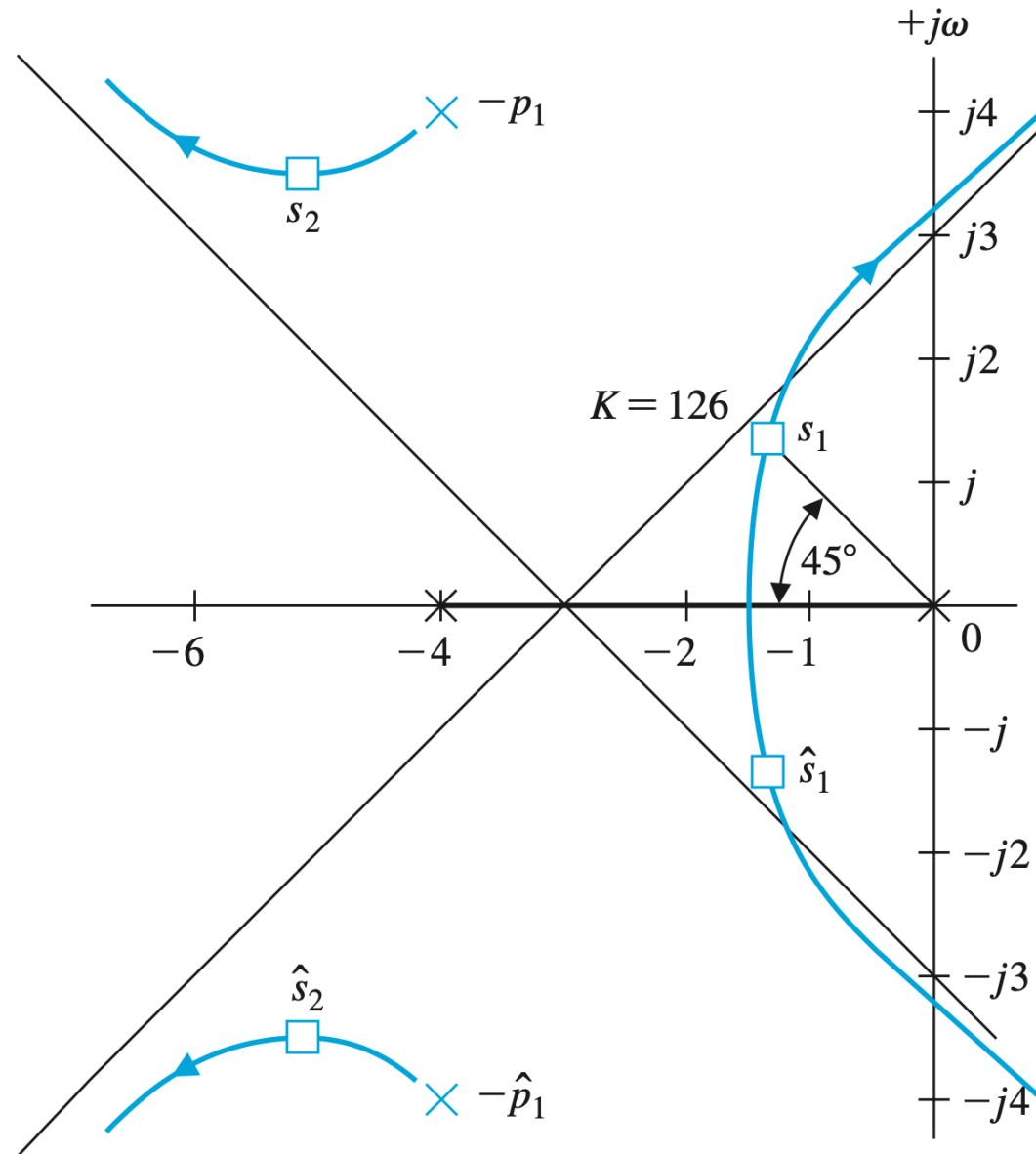
## Esboço do Lugar das Raízes – LR

(Passo 11) Determinam-se as localizações de raízes específicas (se for necessário) que satisfazem a condição de ângulo

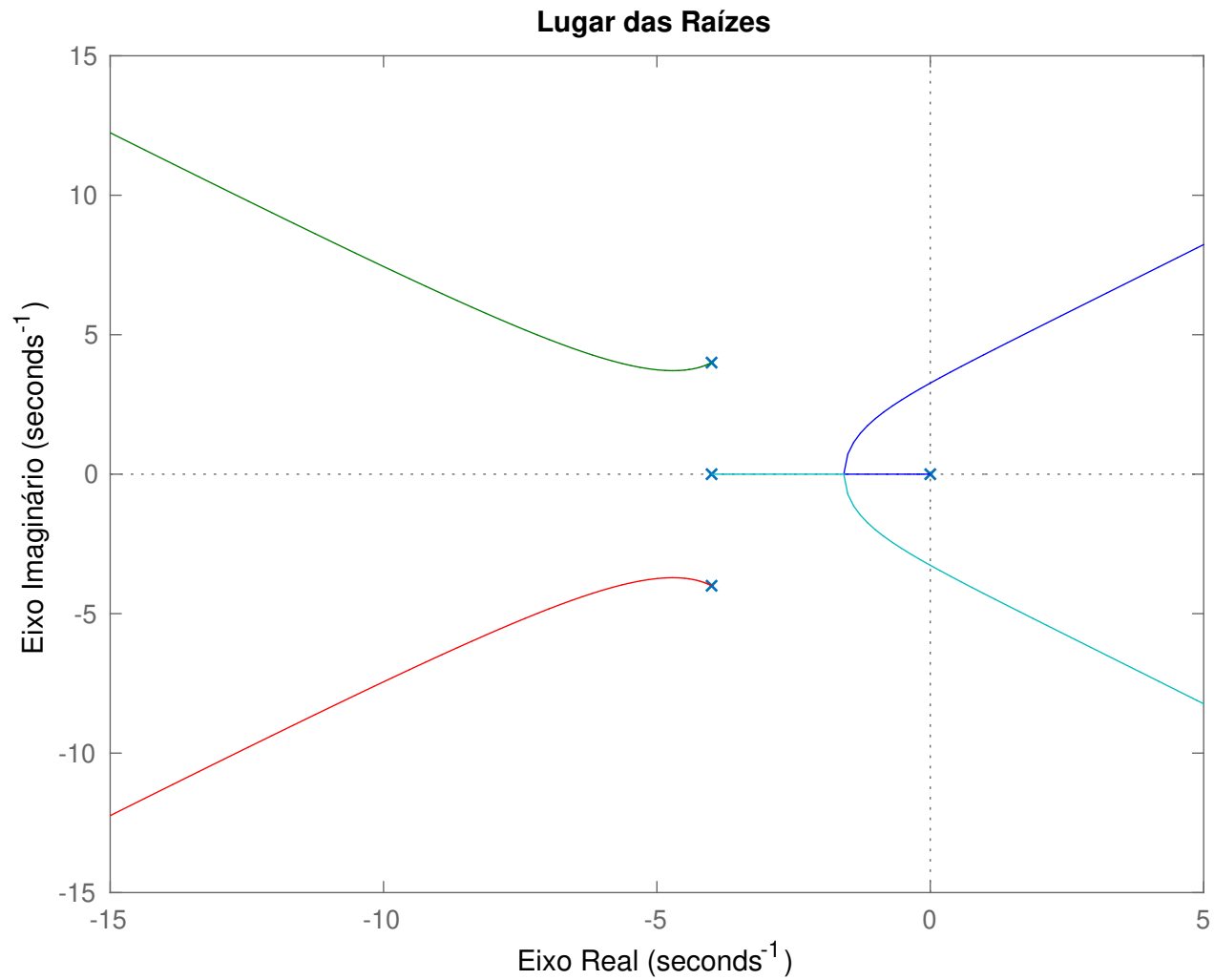
(Passo 12) Determina-se o valor do ganho  $K$  em pontos específicos  $s = s_{\kappa}$ ,  
 $\kappa = 1, 2, \dots, n$

▷ E o gráfico ?

# Esboço do Lugar das Raízes – LR



# Matlab



## Cálculo do Ângulo de Partida – Outro olhar

(Revendo o Passo 10) Ângulo de partida em relação ao polo complexo  $p_1$ :

$$\theta_{p_1} + \theta_{p_2} + \theta_{p=-4} + \theta_{p=0} = 180^0$$

$$\theta_{p_1} - 270^0 - 270^0 + \theta_{p=0} = 180^0$$

$$\theta_{p_1} - 540^0 + \theta_{p=0} = 180^0$$

$$\theta_{p_1} - 180^0 + \theta_{p=0} = 180^0$$

$$\theta_{p_1} = 360^0 - \theta_{p=0}$$

$$\theta_{p=0} = - \left[ 180^0 + \tan^{-1} \left( \frac{4}{4} \right) \right] = -(180^0 + 45^0) = -225^0$$

Logo

$$\theta_{p_1} = 360^0 - (-225^0) = 585^0 = 225^0$$

## Cálculo do Ângulo de Partida – Outro olhar

(Revendo o Passo 10) Se a condição de ângulo é  $-180^0$ :

$$\begin{aligned}\theta_{p_1} + \theta_{p_2} + \theta_{p=-4} + \theta_{p=0} &= -180^0 \\ \theta_{p_1} - 270^0 - 270^0 + \theta_{p=0} &= -180^0 \\ \theta_{p_1} - 540^0 + \theta_{p=0} &= -180^0 \\ \theta_{p_1} - 180^0 + \theta_{p=0} &= -180^0 \\ \theta_{p_1} &= 0^0 - \theta_{p=0}\end{aligned}$$

$$\theta_{p=0} = - \left[ 180^0 + \tan^{-1} \left( \frac{4}{4} \right) \right] = -(180^0 + 45^0) = -225^0$$

Logo

$$\theta_{p_1} = -(-225^0) = 225^0$$