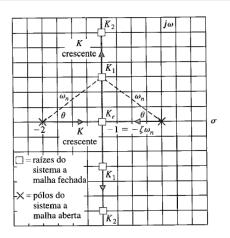
Análise de Sistemas Lineares: Parte IV

Professor: Luís Filipe Pereira Silva

O método do lugar geométrico das raízes: Introdução

- O desempenho de um sistema com realimentação pode ser descrito em termos da posição das raízes da eq. característica no plano s.
- Um gráfico mostrando como as raízes da eq. característica se movem no plano s à medida que um único parâmetro varia é conhecido como diagrama do lugar geométrico das raízes.
- O lugar geométrico das raízes é uma ferramenta poderosa para se projetar e analisar sistemas de controle com realimentação.

O lugar geométrico das raízes é o caminho das raízes da equação característica traçado no plano s à medida que um parâmetro do sistema é alterado.



Passo 1: Prepare o esboço do lugar geométrico das raízes

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

Passo 1: Prepare o esboço do lugar geométrico das raízes

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

Rearranje a eq., se necessário, de modo que o parâmetro de interesse, K, apareça como fator multipliativo

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

Passo 1: Prepare o esboço do lugar geométrico das raízes

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

Rearranje a eq., se necessário, de modo que o parâmetro de interesse, K, apareça como fator multipliativo

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

Tem-se por interesse determinar o LGR à medida que K varia, ou seja,

$$0 \le K \le \infty$$

Passo 1: Prepare o esboço do lugar geométrico das raízes

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

Rearranje a eq., se necessário, de modo que o parâmetro de interesse, \mathcal{K} , apareça como fator multipliativo

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

Tem-se por interesse determinar o LGR à medida que K varia, ou seja,

$$0 \le K \le \infty$$

Fatore G(s)

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

Marque a posição dos pólos p_i com "x" e dos zeros "o".

Reescreva a equação anterior, ou seja,

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

Reescreva a equação anterior, ou seja,

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

Considerando K = 0, tem-se

$$\prod_{j=1}^{n}(s+p_{j})=0.$$

Reescreva a equação anterior, ou seja,

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

Considerando K = 0, tem-se

$$\prod_{j=1}^n (s+p_j)=0.$$

Considerando $K \to \infty$, tem-se

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

Reescreva a equação anterior, ou seja,

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

Considerando K = 0, tem-se

$$\prod_{j=1}^n (s+p_j)=0.$$

Considerando $K \to \infty$, tem-se

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

- O lugar das raízes começa dos pólos de P(s) e termina nos zeros de P(s) à medida que K aumenta.
- Se em P(s) o número de pólos for maior q o número de zeros, então o LR termina nos zeros infinitos.

Passo 2: O lugar geométrico das raízes no eixo real fica sempre em uma seção do eixo real à esquerda de um número ímpar de pólos e zeros \rightarrow Esse passo satisfaz o critério de ângulo.

Passo 3: Os lugares vão para os zeros no infinito ao longo de assíntotas centradas em σ_A e com ângulos ϕ_A .

- $M \rightarrow$ número de zeros finitos
- $n \rightarrow$ número de pólos
- N = n M ramos de lugares terminam em zeros no infinito

Passo 3: Os lugares vão para os zeros no infinito ao longo de assíntotas centradas em σ_A e com ângulos ϕ_A .

- $M \rightarrow$ número de zeros finitos
- $n \rightarrow$ número de pólos
- N = n M ramos de lugares terminam em zeros no infinito

$$\sigma_{A} = \frac{\sum_{j=1}^{n} (-p_{j}) - \sum_{i=1}^{M} (-z_{i})}{n - M}$$

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

Passo 4: A partir do critério de Routh-Hurwitz, determina-se onde o lugar das raízes cruza o eixo $j\omega$, caso isso ocorra.

Passo 5: Determina o ponto de saída no eixo real (caso exista).

$$K = p(s)$$

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

Passo 6: Determina o ângulo de partida do lugar das raízes a partir de um pólo e o ângulo de chegada do lugar das raízes em um zero, usando o critério de ângulo $(\pm 180^{\circ}(2k+1))$.



Passo 7: Complete o esboço do LGR e localize K específico que satisfaça o critério de ângulo e de módulo.

 Uma das principais razões para a utilização de realimentação negativa em sistemas de controle é a redução do efeito das variações de parâmetros.

- Uma das principais razões para a utilização de realimentação negativa em sistemas de controle é a redução do efeito das variações de parâmetros.
- O efeito da variações de parâmetros pode ser definida por uma medida da sensibilidade.

- Uma das principais razões para a utilização de realimentação negativa em sistemas de controle é a redução do efeito das variações de parâmetros.
- O efeito da variações de parâmetros pode ser definida por uma medida da sensibilidade.
- Define-se a sensibilidade logarítmica como

$$S_K^T = \frac{\partial T/T}{\partial K/K}$$

- Uma das principais razões para a utilização de realimentação negativa em sistemas de controle é a redução do efeito das variações de parâmetros.
- O efeito da variações de parâmetros pode ser definida por uma medida da sensibilidade.
- Define-se a sensibilidade logarítmica como

$$S_K^T = \frac{\partial T/T}{\partial K/K}$$

 As raízes da eq. característica representam os modos dominantes da resposta transitória e, sendo assim, o efeito das variações de parâmetros nas posições das raízes é uma medida importante e útil da sensibilidade.

A sensibilidade da raiz de um sistema $\mathcal{T}(s)$ pode ser definida como

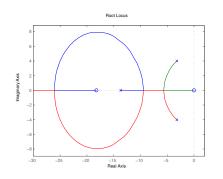
$$S_K^{r_i} = \frac{\partial r_i}{\partial K/K},$$

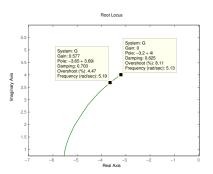
sendo r_i a i-ésima raiz do sistema.

A sensibilidade da raiz $S_K^{r_i}$ pode ser calculada na raiz $-r_i$ examinando-se o contorno do LGR para o parâmetro K variando. Então, tem-se

$$S_K^{r_i} pprox \frac{\Delta r_i}{\Delta K/K}$$
.

Sensibilidade e o lugar geométrico das raízes - Exemplo





Exercícios

Exercícios livro Dorf 11^a edição: P7.1 (fazer os lugares das raízes na "mão"), P7.5, P7.6, P7.18, P7.20 e P7.22.