



INSTITUTO TECNOLÓGICO DE AERONÁUTICA
CURSO DE ENGENHARIA MECÂNICA-AERONÁUTICA

MPS-43: SISTEMAS DE CONTROLE

IV. ESTABILIDADE DE SISTEMAS LIT

Prof. Davi Antônio dos Santos (davists@ita.br)

Departamento de Mecatrônica

<http://www.professordavisantos.com> – **courses/MPS-43**

Agosto/2022
São José dos Campos

Sumário

IV. ESTABILIDADE DE SISTEMAS LIT

IV.1. Definições de Estabilidade

IV.1.1. Estabilidade BIBO

IV.1.2. Estabilidade no Sentido Clássico

IV.2. Condições de Estabilidade

IV.3. Métodos de Determinação de Estabilidade

IV.3.1. Solução da Equação Característica

IV.3.2. Critério de Routh-Hurwitz

IV.3.3. Critério de Estabilidade de Nyquist

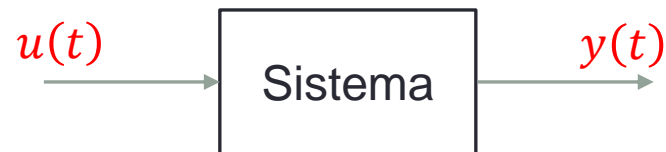
Definições de Estabilidade

IV.1. Definições de Estabilidade

IV.1.1. Estabilidade BIBO

Seja um sistema com entrada $u(t)$ e saída $y(t)$. Considere condições iniciais nulas. O sistema em questão é dito **BIBO¹ estável** se,

Para toda entrada $u(t)$ limitada, sua saída $y(t)$ se mantém limitada.



¹ *Bounded input, bounded output.*

IV.1. Definições de Estabilidade

IV.1.2. Estabilidade (no sentido clássico)

Seja um sistema LIT com entrada $u(t)$ e saída $y(t)$ modelado por

$$y^{(n)}(t) + a_{n-1}y^{(n-1)}(t) + \dots + a_1y^{(1)}(t) + a_0y(t) = u(t)$$

com CIs $y(t_0) = y_0, y^{(1)}(t_0) = y_0^{(1)}, \dots, y^{(n-1)}(t_0) = y_0^{(n-1)}$.

O sistema em questão é dito estável (no sentido clássico) se, para $u(t) \equiv 0$,

1. $|y(t)| \leq M < \infty, \forall t \geq t_0$
2. $\lim_{t \rightarrow \infty} y(t) = 0$

Condições de Estabilidade

IV.2. Condições de Estabilidade

Condição 1 (estabilidade BIBO):

O sistema LIT modelado pela resposta impulso $g(t)$ é BIBO estável se e somente se

$$\int_0^{\infty} |g(\tau)| d\tau \leq Q < \infty.$$

Caso contrário, o sistema é dito instável.

IV.2. Condições de Estabilidade

Condição 2 (estabilidade BIBO):

Para que a **Condição 1** seja satisfeita, é **necessário e suficiente** que

Os polos de $G(s) = \mathcal{L}\{g(t)\}$ estejam todos localizados no **semiplano complexo da esquerda**

IV.2. Condições de Estabilidade

Condição 3 (estabilidade no sentido clássico):

Seja um sistema LIT modelado por

$$y^{(n)}(t) + a_{n-1}y^{(n-1)}(t) + \dots + a_1y^{(1)}(t) + a_0y(t) = u(t)$$

com CIs $y(t_0) = y_0, y^{(1)}(t_0) = y_0^{(1)}, \dots, y^{(n-1)}(t_0) = y_0^{(n-1)}$.

Esse sistema é **estável** (no sentido clássico) **se e somente se**

$$Re\{\lambda_i\} < 0, i = 1, \dots, n$$

onde $\lambda_i, i = 1, \dots, n$ são os autovalores do sistema. Caso contrário o sistema é dito **instável**.

IV.2. Condições de Estabilidade

...

Adicionalmente, se o sistema tem autovalores no eixo $j\omega$, então ele é dito **marginalmente estável** (ou está no limiar de estabilidade).

Determinação de Estabilidade

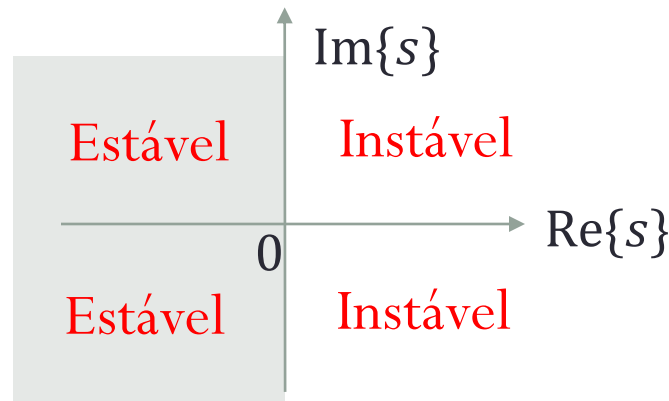
IV.3. Métodos de Determinação de Estabilidade

IV.3.1. Solução da Equação Característica

Seja um sistema LIT modelado por

$$G(s) = \frac{(s - z_1)(s - z_2) \dots (s - z_m)}{(s - \lambda_1)(s - \lambda_2) \dots (s - \lambda_n)}, \quad n > m.$$

Os métodos de determinação de estabilidade de $G(s)$ buscam pela localização dos polos $\lambda_1, \lambda_2, \dots, \lambda_n$ no plano complexo s .



IV.3. Métodos de Determinação de Estabilidade

Método direto:

Consiste em solucionar a equação característica

$$\Delta(s) \triangleq (s - \lambda_1)(s - \lambda_2) \dots (s + \lambda_n) = 0$$

e **verificar diretamente** a localização das raízes $\lambda_1, \lambda_2, \dots, \lambda_n$ que a satisfaz.

Desvantagem: trabalhoso para sistemas de ordem elevada.

IV.3. Métodos de Determinação de Estabilidade

IV.3.2. Critério de Routh-Hurwitz

Seja um sistema LIT com polinômio característico

$$\Delta(s) = a_n s^n + a_{n-1} s^{n-1} + \dots + a_1 s + a_0.$$

Para que $\Delta(s) = 0$ não tenha raízes no semiplano complexo da direita, é **necessário** que

- os coeficientes a_0, a_1, \dots, a_n tenham todos o mesmo sinal;
- nenhum dos coeficientes a_0, a_1, \dots, a_n se anule.

IV.3. Métodos de Determinação de Estabilidade

onde

$$b_1 = \frac{a_{n-1}a_{n-2} - a_n a_{n-3}}{a_{n-1}} \quad b_2 = \frac{a_{n-1}a_{n-4} - a_n a_{n-5}}{a_{n-1}} \quad \text{etc.}$$

$$c_1 = \frac{b_1 a_{n-3} - b_2 a_{n-1}}{b_1} \quad c_2 = \frac{b_1 a_{n-5} - b_3 a_{n-1}}{b_1} \quad \text{etc.}$$

e assim por diante. O critério de Routh-Hurwitz diz ainda que:

O número de mudanças de sinal na primeira coluna é igual ao número de raízes de $\Delta(s) = 0$ no semiplano complexo da direita.

[No Ogata, os Problemas A5.9 e A5.10 apresentam uma prova matemática do critério de Routh-Hurwitz.]

IV.3. Métodos de Determinação de Estabilidade

Exemplo 1:

Seja um sistema com equação característica dada por

$$2s^4 + s^3 + 3s^2 + 5s + 10 = 0.$$

Usando o critério de Routh-Hurwitz, analise a estabilidade desse sistema (diga se ele é estável ou não) e, caso seja instável, determine quantos polos há no semiplano complexo da direita.

IV.3. Métodos de Determinação de Estabilidade

Caso Particular 1:

Se apenas o **primeiro elemento** de uma linha da tabela for **nulo**, esse é substituído por $\varepsilon > 0$ para completar a tabela:

$$\begin{array}{cccccc}
 s^n & a_n & a_{n-2} & a_{n-4} & a_{n-6} & \dots \\
 s^{n-1} & a_{n-1} & a_{n-3} & a_{n-5} & a_{n-7} & \dots \\
 s^{n-2} & \cancel{0} \rightarrow \varepsilon & b_2 & \dots & & \\
 s^{n-3} & & & & & \\
 \dots & & & & &
 \end{array}$$

O **critério de Routh-Hurwitz** ainda estabelece que:

Se não houver mudanças de sinal na primeira coluna, o sistema contém **um par de polos imaginários** (limiar de estabilidade).

IV.3. Métodos de Determinação de Estabilidade

Nesse caso, pode-se determinar a localização do par de polos imaginários resolvendo-se a **equação auxiliar**:

$$P(s) \triangleq a_{n-1}s^{n-1} + a_{n-3}s^{n-3} \dots = 0,$$

em que o **polinômio auxiliar** $P(s)$ é aquele formado pelos coeficientes da linha imediatamente acima do elemento que anulou.

Caso de fato haja um par de polos imaginários, $P(s)$ terá **grau 2**.

IV.3. Métodos de Determinação de Estabilidade

Exemplo 2:

Seja um sistema com equação característica dada por:

$$s^3 + 2s^2 + s + 2 = 0.$$

Usando o **critério de Routh-Hurwitz**, **analise a estabilidade** desse sistema. Caso seja instável, determine quantos polos há no **semiplano complexo da direita**. Caso esteja no limiar de estabilidade, determine a localização do seu par de polos imaginários.

IV.3. Métodos de Determinação de Estabilidade

Exemplo 3:

Seja um sistema com equação característica dada por:

$$s^4 + s^3 + 2s^2 + 2s + 3 = 0.$$

Usando o **critério de Routh-Hurwitz**, **analise a estabilidade** desse sistema. Caso seja instável, determine quantos polos há no **semiplano complexo da direita**. Caso esteja no limiar de estabilidade, determine a localização do seu par de polos imaginários.

IV.3. Métodos de Determinação de Estabilidade

Caso Particular 2:

Se uma **linha da tabela se anula completamente**, para completá-la, substitui-se essa linha pela derivada do **polinômio auxiliar $P(s)$** , correspondente à linha imediatamente acima:

s^n	a_n	a_{n-2}	\dots	$\nearrow P(s) = a_{n-1}s^{n-1} + a_{n-3}s^{n-3} \dots$ \downarrow
s^{n-1}	a_{n-1}	a_{n-3}	\dots	
s^{n-2}	<u>0</u>	<u>0</u>	\dots	
\dots				$\nwarrow \frac{dP(s)}{ds} = (n-1)a_{n-1}s^{n-2} + (n-3)a_{n-3}s^{n-4} \dots$

IV.3. Métodos de Determinação de Estabilidade

Caso não haja mudanças de sinal na primeira coluna do arranjo, o critério de Routh-Hurwitz ainda estabelece que a equação característica tem raízes imaginárias (pode ser mais de um par) dadas pela solução da equação auxiliar:

$$P(s) = 0$$

IV.3. Métodos de Determinação de Estabilidade

Exemplo 4:

Seja um sistema com equação característica dada por:

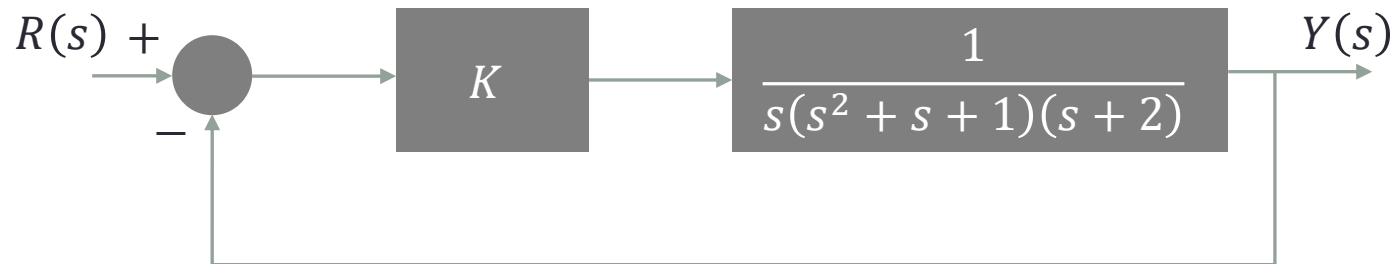
$$s^5 + 2s^4 + 24s^3 + 48s^2 + 25s + 50 = 0.$$

Usando o **critério de Routh-Hurwitz**, **analise a estabilidade** desse sistema. Caso seja instável, determine quantos polos há no **semiplano complexo da direita**. Caso esteja no limiar de estabilidade, determine a localização do(s) seu(s) par(es) de polos imaginários.

IV.3. Métodos de Determinação de Estabilidade

Exemplo 5 (Aplicação em Sistemas de Controle):

Seja o sistema de controle em MF:

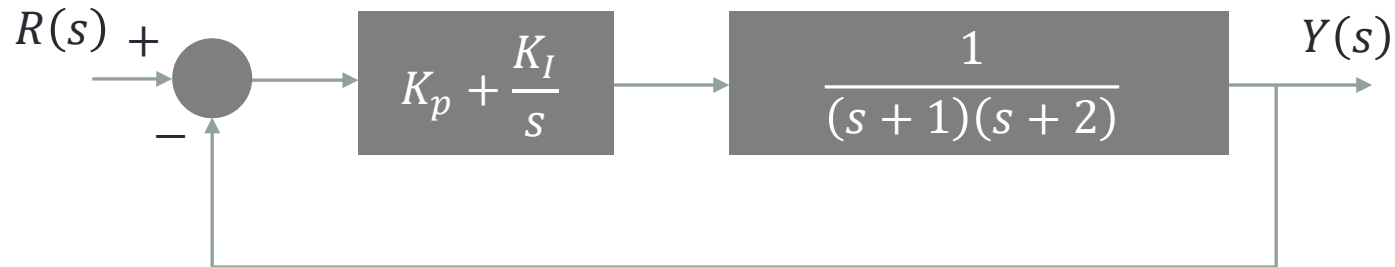


Determine o(s) intervalo(s) de valores de K para o(s) qual(is) esse sistema é estável.

IV.3. Métodos de Determinação de Estabilidade

Exemplo 6 (Aplicação em Sistemas de Controle):

Seja o sistema de controle em MF:



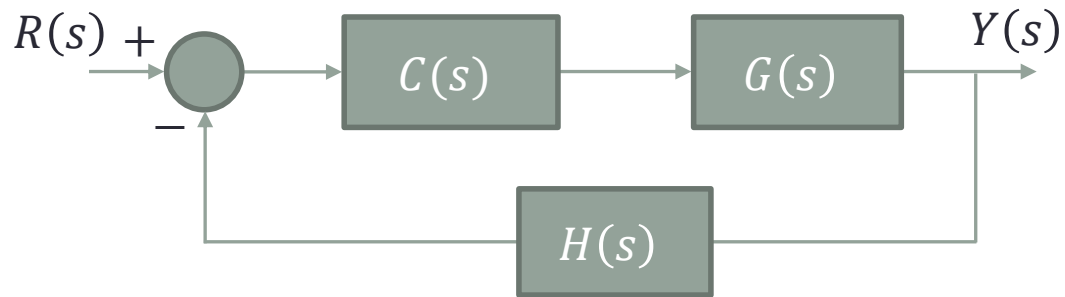
Determine a região dos parâmetros (K_P, K_I) para os quais esse sistema é **estável**. Represente essa região graficamente no plano $K_P - K_I$.

IV.3. Métodos de Determinação de Estabilidade

IV.3.3. Critério de Estabilidade de Nyquist

Definição do Problema:

Seja o sistema de controle em MF da figura:



- Função de transferência da malha: $L(s) = C(s)G(s)H(s)$
- Função de transferência de MF: $M(s) = \frac{Y(s)}{R(s)} = \frac{C(s)G(s)}{1 + L(s)} \triangleq \Delta(s)$

IV.3. Métodos de Determinação de Estabilidade

O problema consiste em, a partir do conhecimento de $L(s)$, determinar a quantidade de polos de $M(s)$ localizados no semiplano da direita (SPD) do plano s .

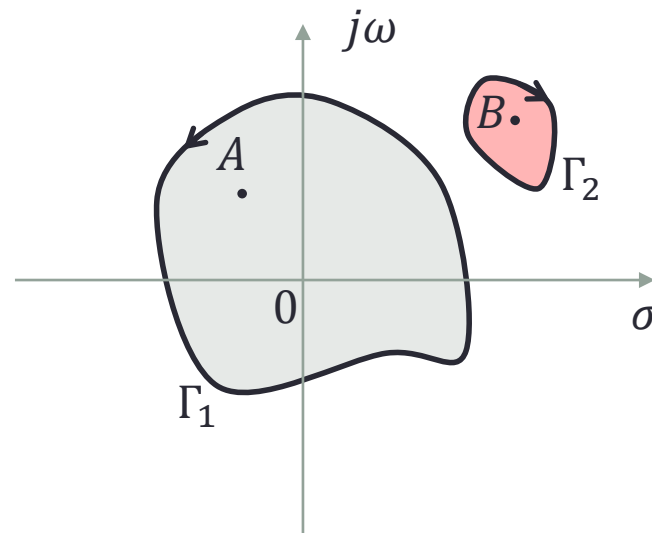
Observações:

- Não requer a determinação direta dos polos de $M(s)$
- Informações necessárias:
 - 1) polos e zeros de $L(s)$; e
 - 2) diagrama de Nyquist de $L(s)$.

IV.3. Métodos de Determinação de Estabilidade

Definições Preliminares:

Contornos fechados e envoltimentos

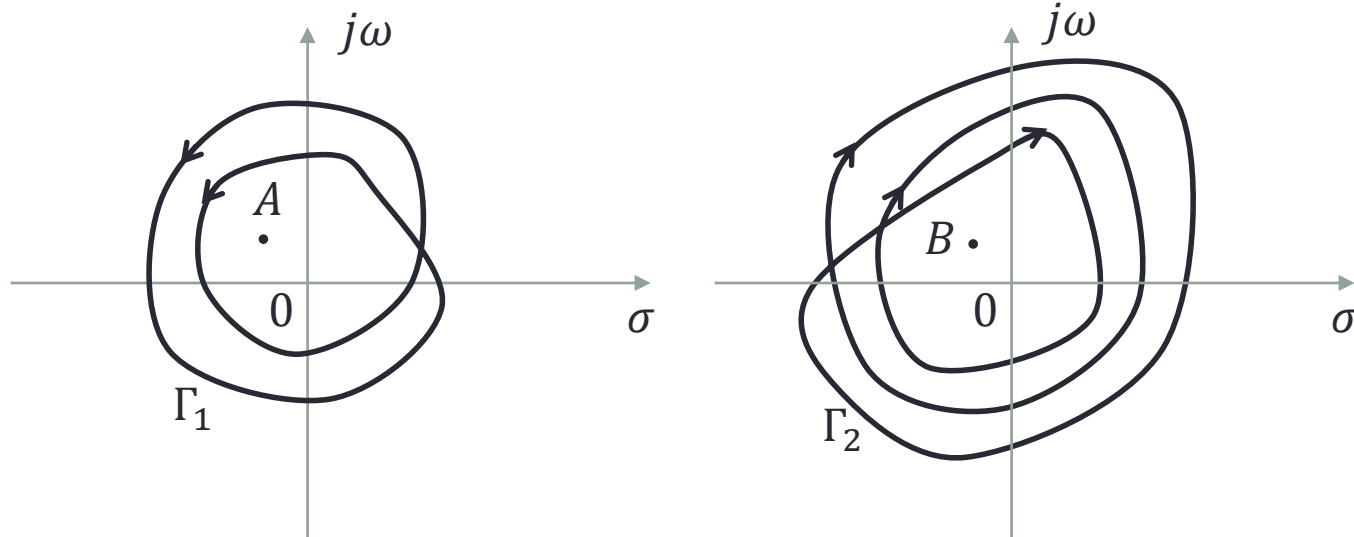


- O ponto **A** está envolvido pelo contorno fechado Γ_1 no sentido **anti-horário**.
- O ponto **B** está envolvido pelo contorno fechado Γ_2 no sentido **horário**.

IV.3. Métodos de Determinação de Estabilidade

Número de envoltimentos (N)

- Sentido horário: N positivo
- Sentido anti-horário: N negativo



- O ponto A está envolvido $N = -2$ vezes pelo contorno Γ_1
- O ponto B está envolvido $N = +3$ vezes pelo contorno Γ_2

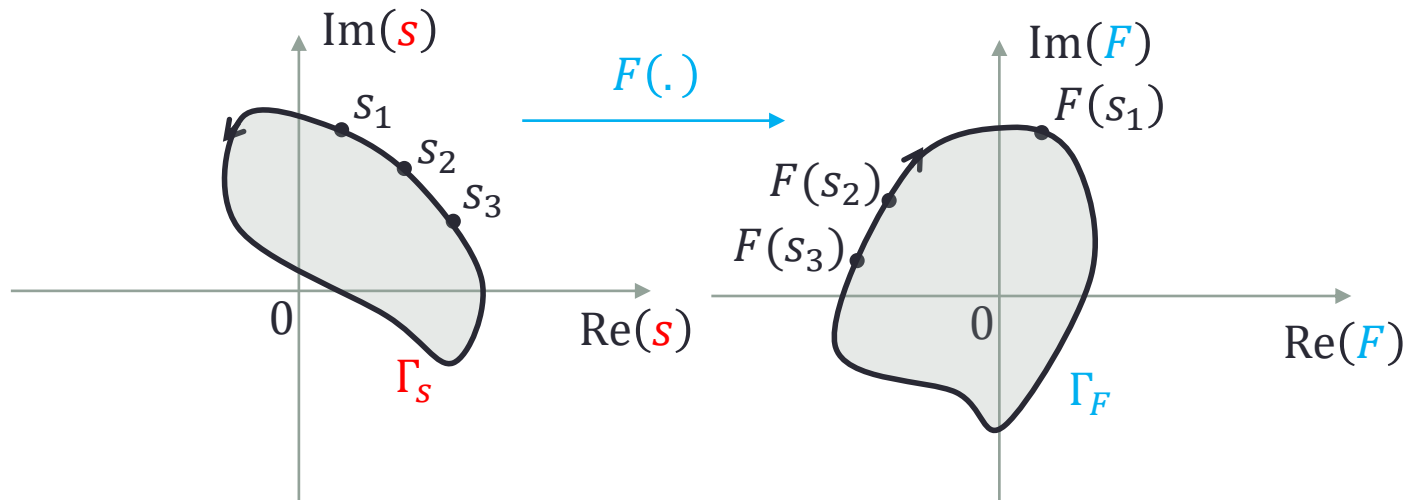
IV.3. Métodos de Determinação de Estabilidade

Princípio do Argumento:

Seja a função racional

$$F(s) = \frac{K(s + z_1)(s + z_2) \dots (s + z_m)}{(s + p_1)(s + p_2) \dots (s + p_n)}, \quad n > m \quad (1)$$

Considere um **contorno fechado** Γ_s no plano complexo s e seu mapeamento Γ_F no plano complexo $F(s)$:



IV.3. Métodos de Determinação de Estabilidade

Note que:

- A forma e o sentido de Γ_F dependem da função $F(s)$ em questão;
- Caso queiramos que Γ_F seja fechado, é necessário supor que Γ_S não passa por nenhum dos polos $-p_1, -p_2, \dots, -p_n$ de $F(s)$;
- Caso queiramos (**e vamos querer**) que Γ_F não passe pela origem, é necessário supor que Γ_S não passa por nenhum dos zeros $-z_1, -z_2, \dots, -z_m$ de $F(s)$.

IV.3. Métodos de Determinação de Estabilidade

Princípio do Argumento

Seja a função $F(s)$ da equação (1). Suponha um contorno fechado Γ_s , escolhido no plano s , com sentido horário, que não passe por zeros ou polos de $F(s)$. Denote por Γ_F o contorno fechado no plano $F(s)$ resultante do mapeamento de Γ_s nesse plano. O Princípio do Argumento diz que:

Γ_F envolve a origem do plano $F(s)$ $N = Z - P$ vezes

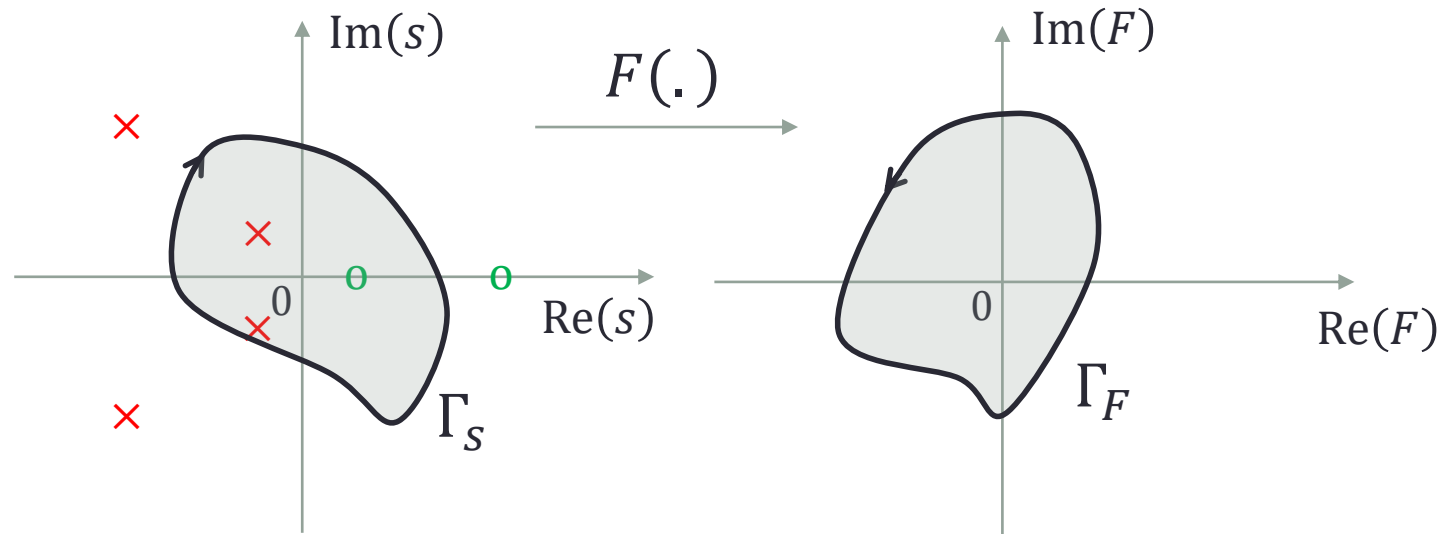
onde:

Z : número de zeros de $F(s)$ envolvidos por Γ_s

P : número de polos de $F(s)$ envolvidos por Γ_s

IV.3. Métodos de Determinação de Estabilidade

Exemplo 1:



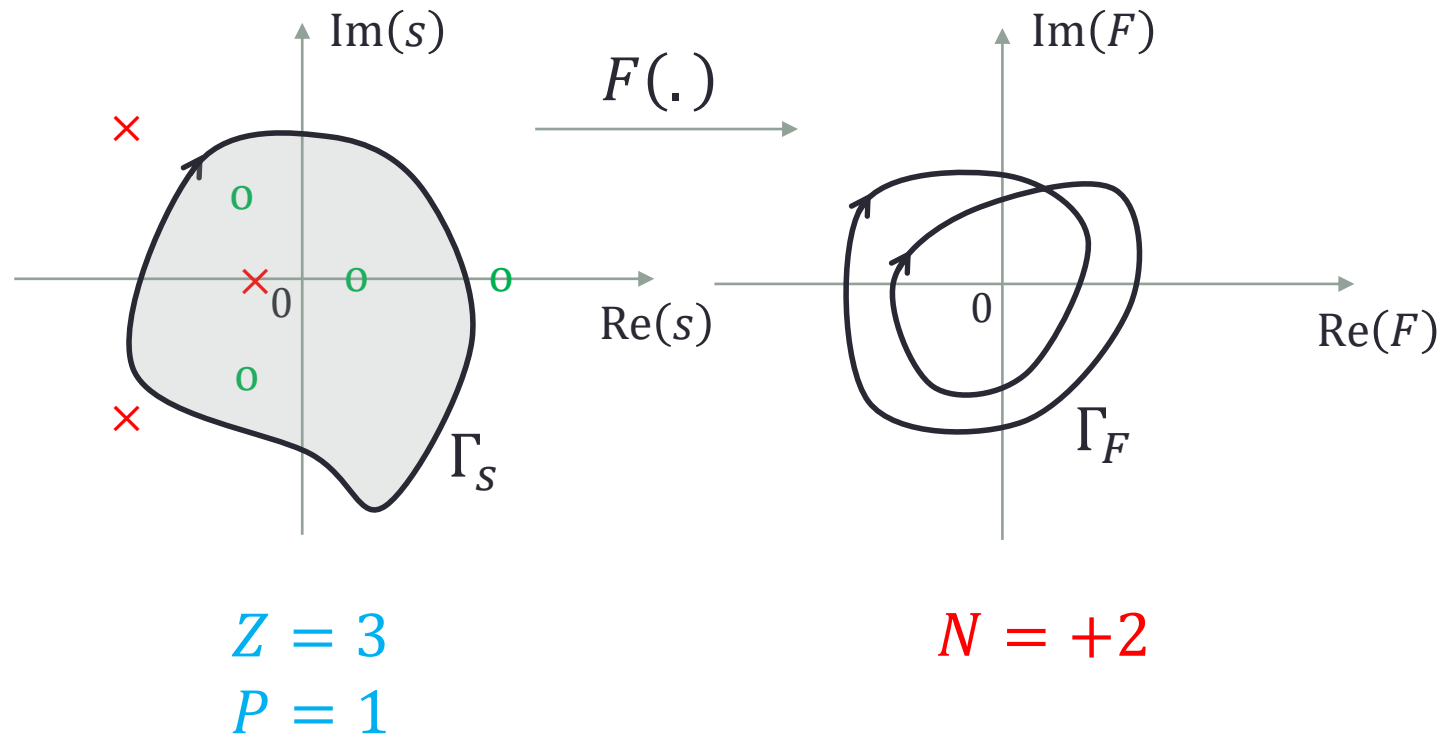
$$Z = 1$$

$$P = 2$$

$$N = -1$$

IV.3. Métodos de Determinação de Estabilidade

Exemplo 2:



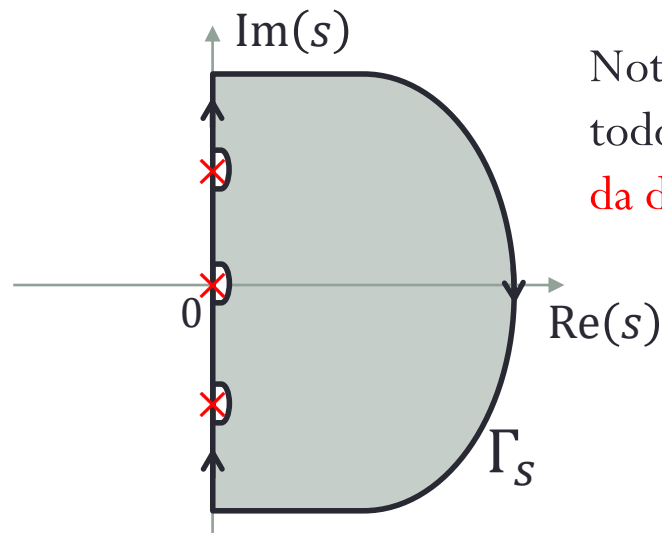
IV.3. Métodos de Determinação de Estabilidade

Critério de Nyquist para Sistemas LIT:

Consiste numa aplicação imediata do **Princípio do Argumento**, fazendo $F(s)$ igual ao polinômio característico:

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

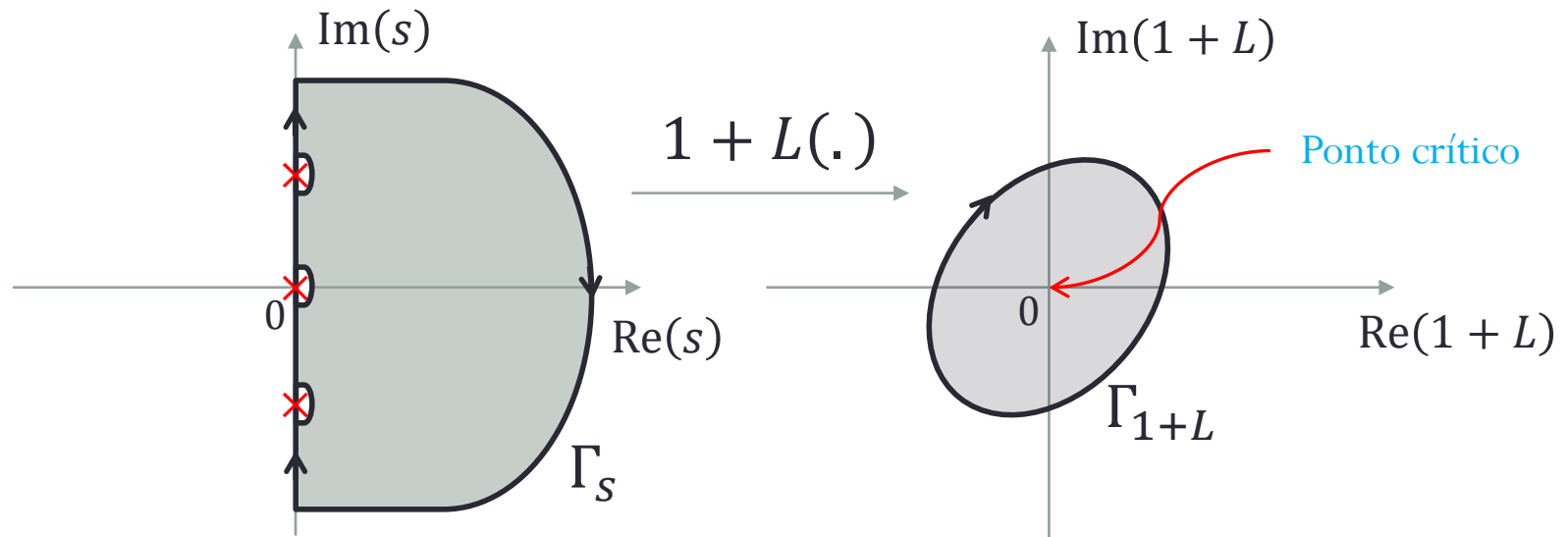
e escolhendo Γ_S como sendo o chamado **contorno de Nyquist**:



Note que este contorno envolve todo o **semiplano complexo da direita** (SCD) no **sentido horário**.

IV.3. Métodos de Determinação de Estabilidade

Neste caso, temos:



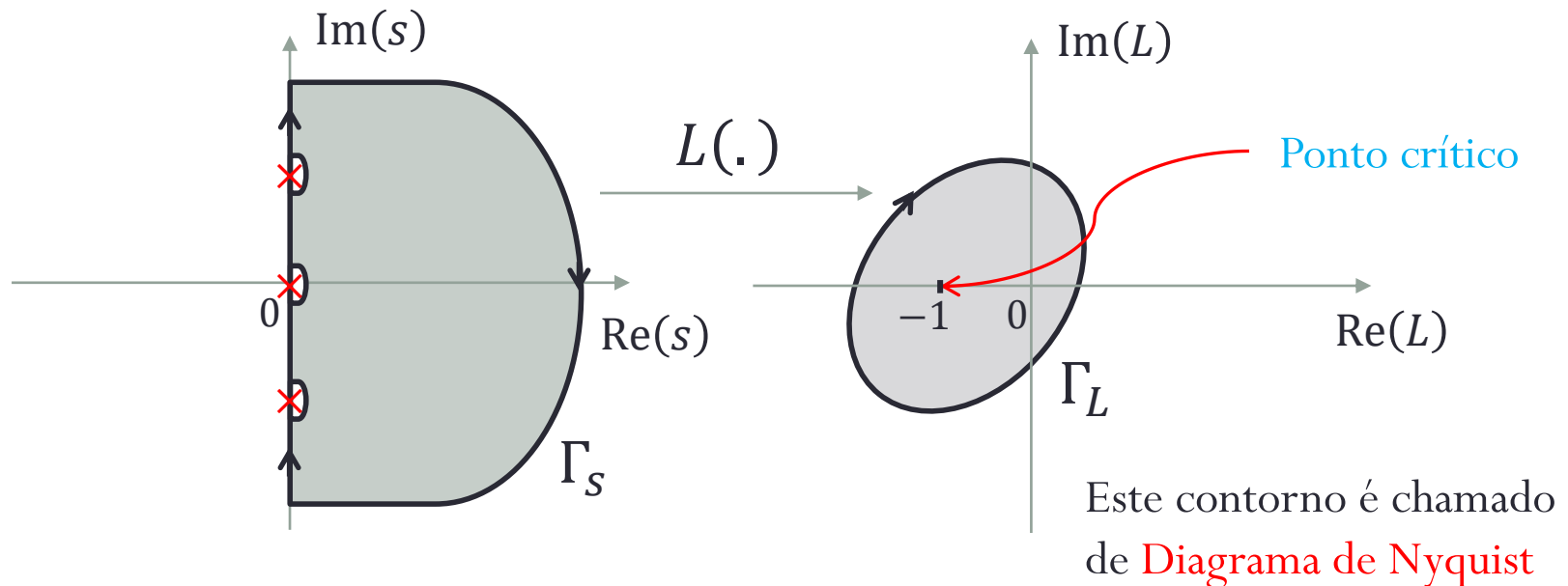
$$N = Z - P$$

P : número de polos de $1 + L(s)$ no SPD = número de polos de $L(s)$ no SPD

Z : número de zeros de $1 + L(s)$ no SPD = número de polos de $M(s)$ no SPD

IV.3. Métodos de Determinação de Estabilidade

Note que a origem do plano $1 + L(s)$ corresponde ao ponto -1 do plano $L(s)$. Dessa forma, pode-se usar o contorno Γ_L em vez de Γ_{1+L} , bastando para tal, trocar o ponto crítico da origem para o ponto -1 .



IV.3. Métodos de Determinação de Estabilidade

Crítério de Nyquist

O número de polos de $M(s)$ localizados no SPD é dado por:

$$Z = N + P$$

onde:

N : número de envoltimentos do ponto -1 do plano $L(s)$
pelo contorno Γ_L ,

P : número de polos de $L(s)$ localizados no SPD.

IV.3. Métodos de Determinação de Estabilidade

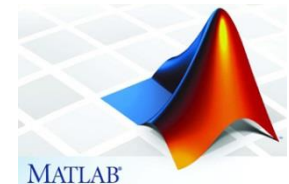
Exemplo 3:

Seja o sistema LIT em malha fechada com função de transferência de malha aberta dada por

$$C(s)G(s)H(s) = \frac{1}{s(s + 0,5)}$$

Analise a estabilidade desse sistema (diga se é estável ou não) e, caso seja instável, determine a quantidade de polos de malha fechada no SPD.

Diagrama de
Nyquist:



IV.3. Métodos de Determinação de Estabilidade

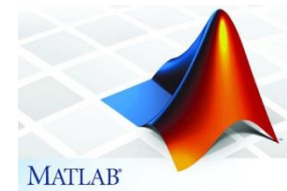
Exemplo 4:

Seja o sistema LIT em malha fechada com função de transferência de malha aberta dada por

$$C(s)G(s)H(s) = \frac{k}{s(s+1)(s+2)}$$

Analise a estabilidade desse sistema e, caso seja instável, determine a quantidade de polos de malha fechada no SPD.

Diagrama de Nyquist:



Obrigado pela presença
e atenção!