

Sistemas Realimentados Simples

Estabilidad de Sistemas Contínuos

Diagramas de Root-Locus

Oscar Duarte

Facultad de Ingeniería
Universidad Nacional de Colombia

Sistema Continuo

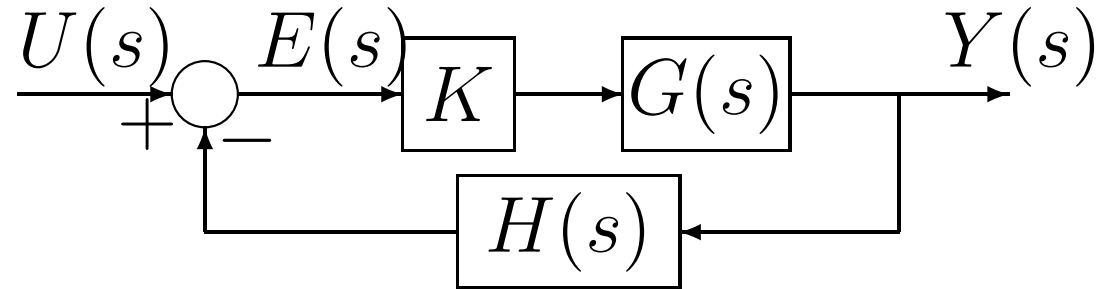


Figura 1: Sistema continuo retroalimentado simple

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

¿ $F(s)$ es estable?, es decir, ¿sus polos están en el semi-plano izquierdo?

Root-Locus

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

- Los polos de $F(s)$ dependen del valor de k .
- El *Lugar geométrico de las raíces*, o simplemente *Root-locus* es el gráfico en el plano s de la ubicación de los polos de $F(s)$ conforme k varia de cero a infinito ($k : 0 \rightarrow \infty$).
- Se define también el *root-locus complementario* como el gráfico en el plano s de la ubicación de los polos de $F(s)$ conforme k varia de menos infinito a cero ($k : -\infty \rightarrow 0$)

Root-Locus. Ejemplo

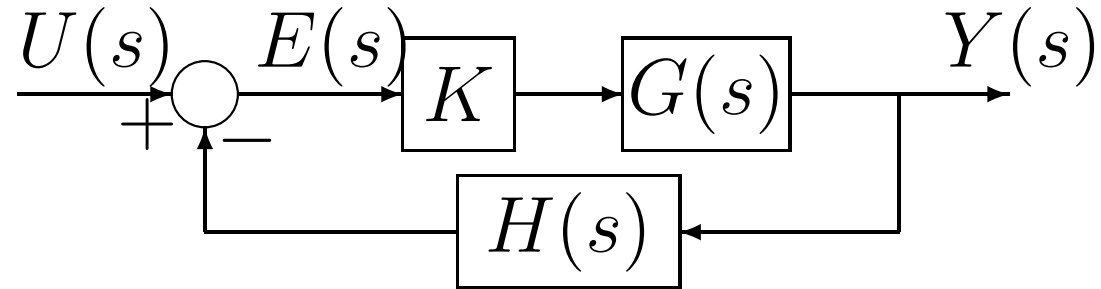


Figura 2: Sistema continuo retroalimentado simple

$$G(s) = \frac{1}{(s + 1)} \quad H(s) = \frac{1}{(s + 3)}$$

$$F(s) = \frac{Y(s)}{U(s)} = \frac{KG(s)}{1 + KG(s)H(s)} = \frac{k(s + 3)}{s^2 + 4s + (3 + k)}$$

Root-Locus. Ejemplo

$$p_{1,2} = \frac{-4 \pm \sqrt{16 - 4(3 + k)}}{2} = -2 \pm \sqrt{1 - k}$$

k	p_1	p_2
-8	-5	1
-3	-4	0
0	-3	-1
0,75	-2,5	-1,5
1	-2	-2
2	$-2 + j$	$-2 - j$
5	$-2 + 2j$	$-2 - 2j$

Root-Locus. Ejemplo

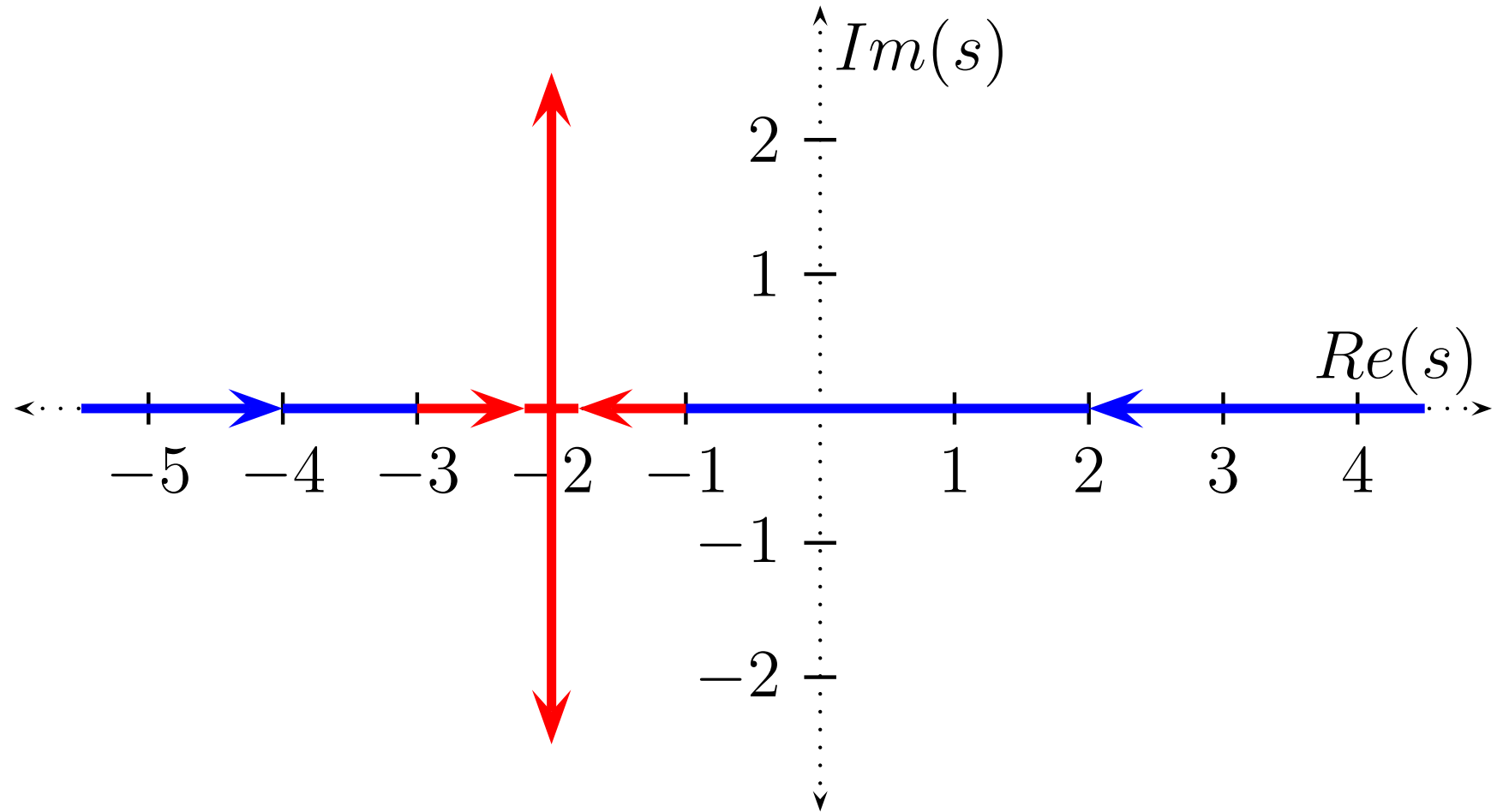


Figura 3: **Root-locus** y **Root-locus complementario** de un ejemplo

Estabilidad con Root-Locus

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

$$F(s) = \frac{Y(s)}{U(s)} = \frac{KN_G(s)D_H(s)}{D_G(s)D_H(s) + KN_G(s)N_H(s)}$$

$$D_G(s)D_H(s) + KN_G(s)N_H(s) = 0$$

$$\frac{N_G(s)N_H(s)}{D_G(s)D_H(s)} = -\frac{1}{K} \quad G(s)H(s) = -\frac{1}{K}$$

Estabilidad con Root-Locus

$$G(s)H(s) = -\frac{1}{K}$$

la condición está dada en términos de la *ganancia de lazo cerrado* $G(s)H(s)$ en lugar de la Función de transferencia del sistema realimentado $F(s)$.

Dado que $G(s)$ es un complejo, La condición puede escribirse en términos de su magnitud y ángulo:

$$|G(s)H(s)| = \frac{1}{|k|} \quad \arg[G(s)H(s)] = \begin{cases} \pm 180^\circ & k > 0 \\ 0^\circ & k < 0 \end{cases}$$

Estabilidad con Root-Locus

$$|G(s)H(s)| = \frac{1}{|k|} \quad \arg[G(s)H(s)] = \begin{cases} \pm 180^\circ & k > 0 \\ 0^\circ & k < 0 \end{cases}$$

- Si un valor s_0 forma parte del Root-locus, entonces $\arg [G(s_0)H(s_0)] = \pm 180^\circ$.
- Podemos saber cuál es el valor de k que hace que la rama del root-locus pase justamente por s_0 , pues $|k| = \frac{1}{|G(s_0)H(s_0)|}$; como k es positiva entonces $k = \frac{1}{|G(s_0)H(s_0)|}$.

Estabilidad con Root-Locus

$$|G(s)H(s)| = \frac{1}{|k|} \quad \arg[G(s)H(s)] = \begin{cases} \pm 180^\circ & k > 0 \\ 0^\circ & k < 0 \end{cases}$$

- Si un valor s_0 forma parte del Root-locus Complementario, entonces $\arg [G(s_0)H(s_0)] = 0^\circ$.
- Podemos saber cuál es el valor de k que hace que la rama del root-locus pase justamente por s_0 , pues $|k| = \frac{1}{|G(s_0)H(s_0)|}$; como k es negativa entonces $k = -\frac{1}{|G(s_0)H(s_0)|}$.

Ejemplo

En el ejemplo anterior podemos conocer cuál es el valor de k que hace que la rama del root-locus complementario que viene desde ∞ llegue a 0.

$$k = -\frac{1}{|G(s_0)H(s_0)|} = -\frac{1}{\frac{1}{(0+1)(0+3)}} = -3$$

Para valores de k menores que -3 siempre habrá un polo en el semiplano derecho, y por lo tanto el sistema será inestable.

Para valores k mayores que -3 todas las ramas del root-locus están en el semiplano izquierdo, y por lo tanto el sistema será estable.

Ejemplo

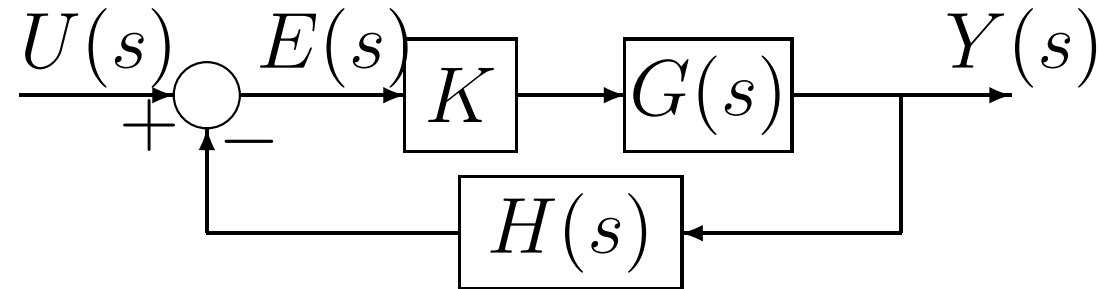
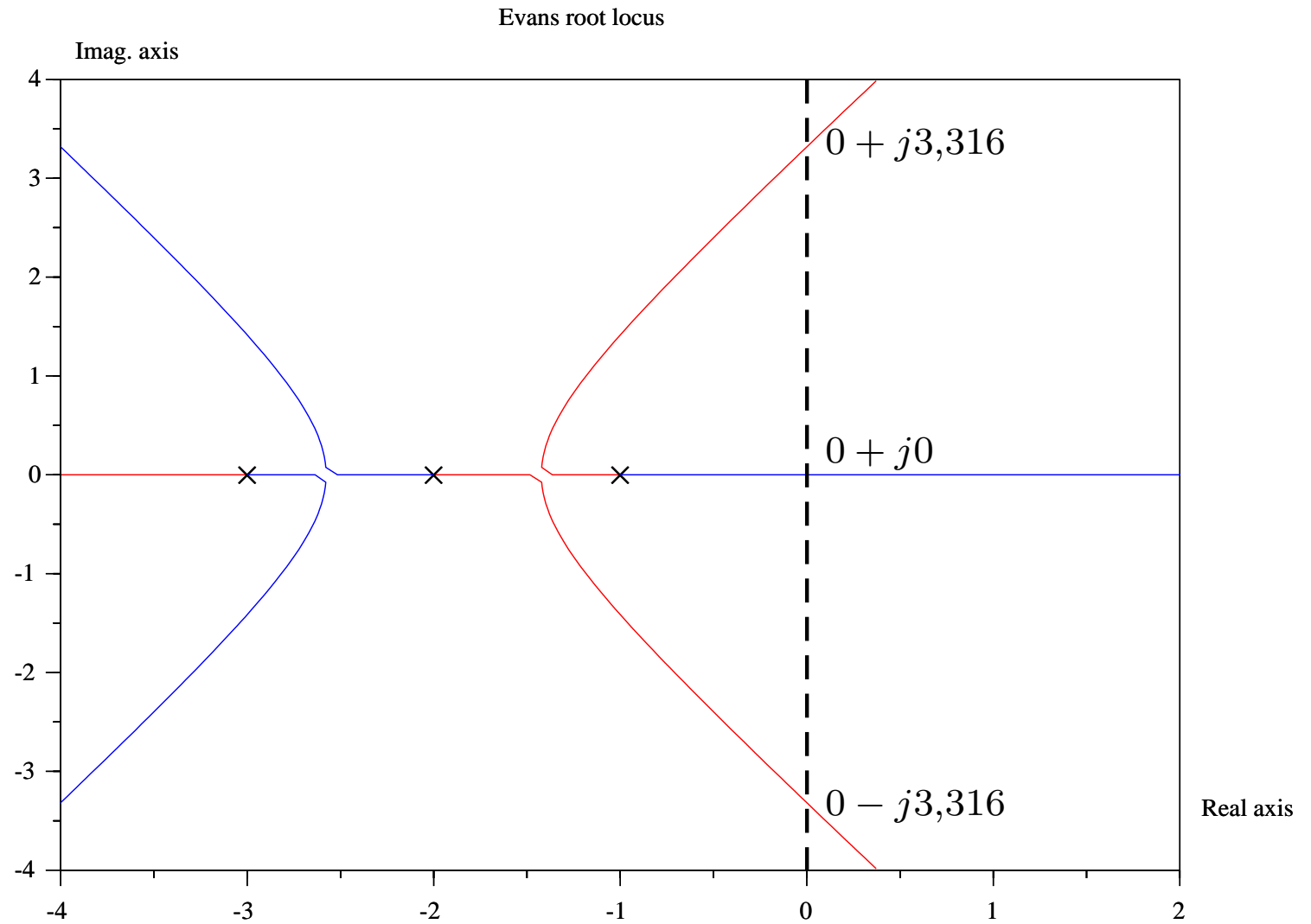


Figura 4: Sistema contínuo retroalimentado simple

$$G(s) = \frac{1}{(s + 1)(s + 2)} \quad H(s) = \frac{1}{(s + 3)}$$

Ejemplo



Root Locus
Root Locus Complementario

Ejemplo

La rama del root locus complementario cruza el eje imaginario justo en $s = 0 + j0$.

$$G(s)H(s) = \frac{1}{(s+1)(s+2)(s+3)}$$

$$|G(s)H(s)|_{s=0} = \frac{1}{|(0+1)(0+2)(0+3)|} = \frac{1}{6} = \frac{1}{|k|}$$

$$|k| = 6 \quad k = -6$$

- para $k < -6$ el sistema realimentado es inestable,
- para $-6 < k \leq 0$ es estable.

Ejemplo

Dos ramas del root locus cruzan el eje imaginario justo en $s = 0 \pm j3,316$.

$$|G(s)H(s)|_{s=\pm j3,316} = \frac{1}{|k|} =$$

$$\frac{1}{|(\pm j3,316 + 1)(\pm j3,316 + 2)(\pm j3,316 + 3)|} = \frac{1}{60}$$

$$|k| = 60 \quad k = 60$$

- para $k > 60$ el sistema realimentado es inestable,
- para $0 \leq k < 60$ es estable.

Ejemplo

Los resultados:

- para $k < -6$ el sistema realimentado es inestable,
- para $-6 < k \leq 0$ es estable.
- para $k > 60$ el sistema realimentado es inestable,
- para $0 \leq k < 60$ es estable.

Pueden resumirse en

- para $-6 < k < 60$ es estable.
- para $k > 60$ o $k < -60$ el sistema realimentado es inestable,
- para $k = -6$ y $k = 60$ el sistema es marginalmente estable.

Reglas de Construcción

Regla	RL	RLC
R_1 : Número de ramas	n	n
R_2 : Inicio de las ramas	Polos de $G(s)H(s)$ (o en ∞)	Ceros de $G(s)H(s)$ (o en ∞)
R_3 : Fin de las ramas	Ceros de $G(s)H(s)$ (o en ∞)	Polos de $G(s)H(s)$ (o en ∞)

n = número de polos de $G(s)H(s)$

m = número de ceros de $G(s)H(s)$

Reglas de Construcción

Regla	RL	RLC
R_4 : Intervalos del eje real	A la izquierda de un número impar de polos y ceros de $G(s)H(s)$	A la izquierda de un número par de polos y ceros de $G(s)H(s)$
R_5 : número de ramas que van hacia (o vienen desde) ∞	$ n - m $	$ n - m $

Reglas de Construcción

Regla	RL	RLC
R_6 : Ángulos de las rectas asíntotas	$\theta_i = \frac{2i+1}{ n-m } 180^\circ$	$\theta_i = \frac{2i}{ n-m } 180^\circ$
	$i = 0, 1, \dots, n - m $	
R_7 : centroide de las rectas asíntotas	$\sigma = \frac{\sum^n \text{polos de } G(s)H(s) - \sum^m \text{ceros de } G(s)H(s)}{ n-m }$	

Ejemplo

$$G(s)H(s) = \frac{s + 1}{s(s + 4)(s^2 + 2s + 2)}$$

4 ramas para RL y RLC.

$4 - 1 = 3$ ramas desde y hacia ∞ en RL y RLC.

$$\sigma = \frac{((0) + (-4) + (-1 + j) + (-1 - j) - (-1))}{4 - 1} = \frac{-5}{3}$$

i	RL	RLC
0	$\theta_0 = \frac{2i+1}{4-1} 180^\circ = 60^\circ$	$\theta_0 = \frac{2i}{4-1} 180^\circ = 0^\circ$
1	$\theta_1 = \frac{2i+1}{4-1} 180^\circ = 180^\circ$	$\theta_1 = \frac{2i}{4-1} 180^\circ = 120^\circ$
2	$\theta_2 = \frac{2i+1}{4-1} 180^\circ = 300^\circ$	$\theta_2 = \frac{2i}{4-1} 180^\circ = 240^\circ$

Ejemplo

Ubicar polos y ceros de $G(s)H(s)$:

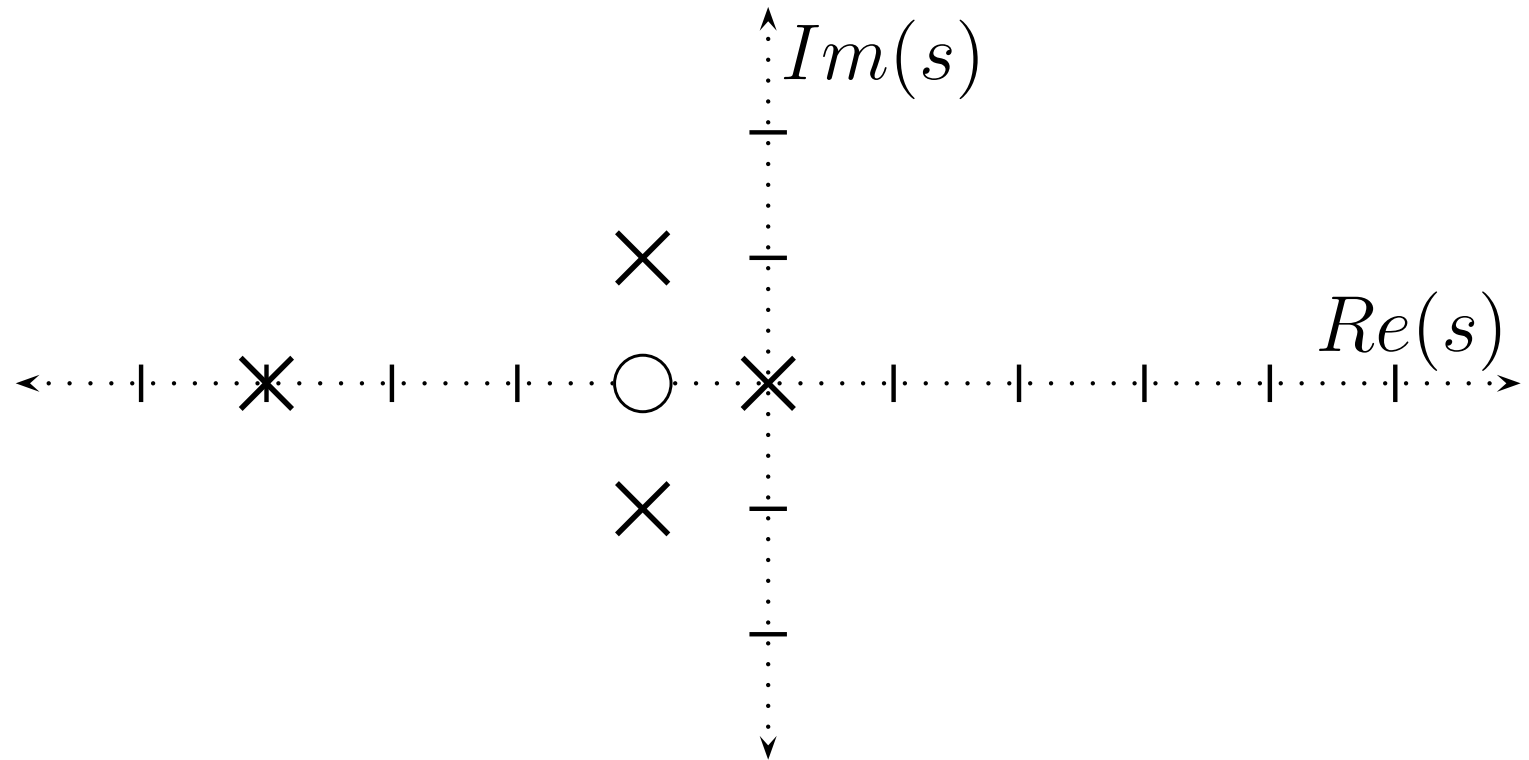


Figura 6: **Root-locus** y **Root-locus complementario** de un ejemplo. Paso 1

Ejemplo

Usar R_4 para clasificar el eje real

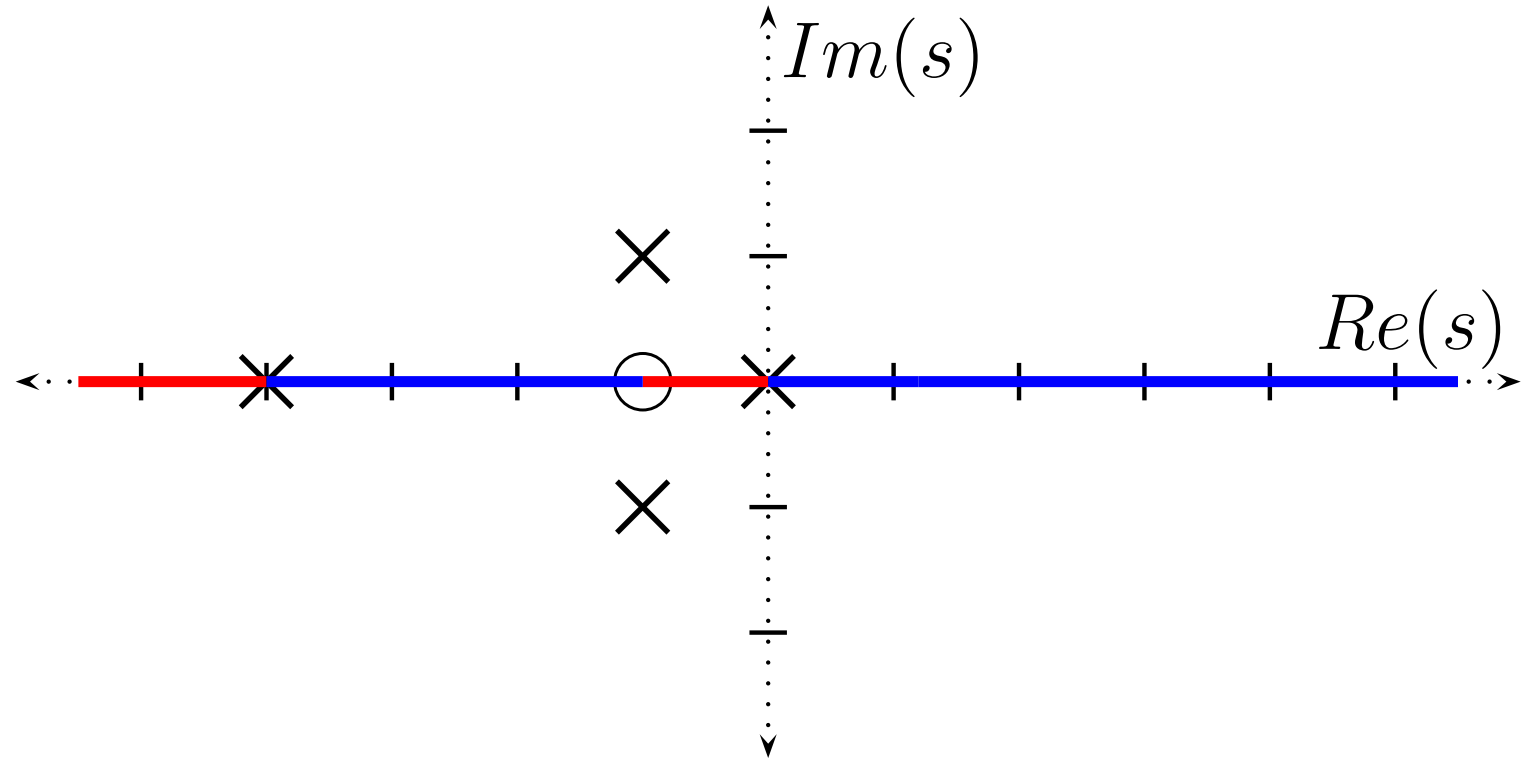


Figura 7: **Root-locus** y **Root-locus complementario** de un ejemplo. Paso 2

Ejemplo

Usar R_2 y R_3 para orientar los intervalos

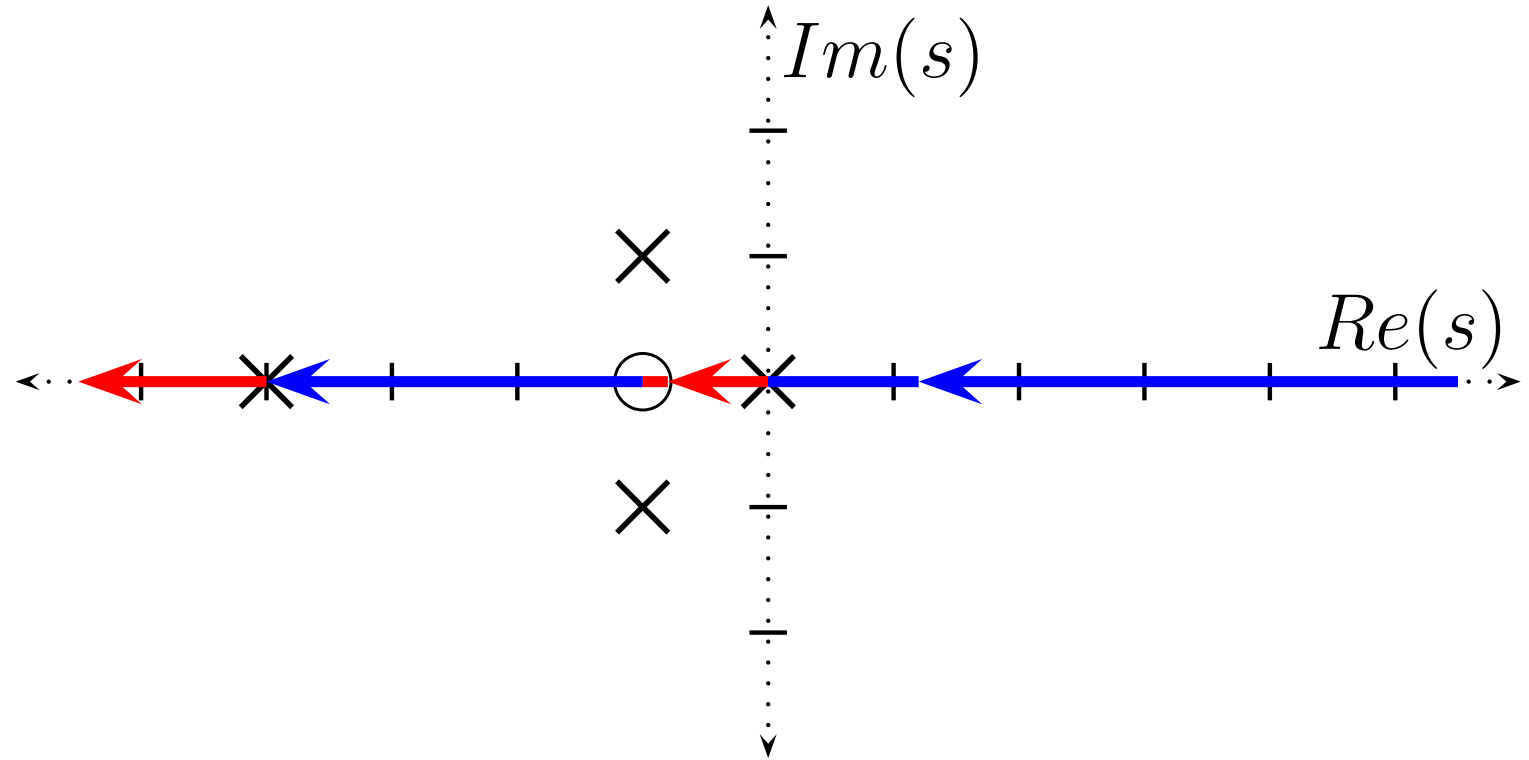


Figura 8: **Root-locus** y **Root-locus complementario** de un ejemplo. Paso 3

Ejemplo

Usar R_6 y R_7 para trazar las asíntotas

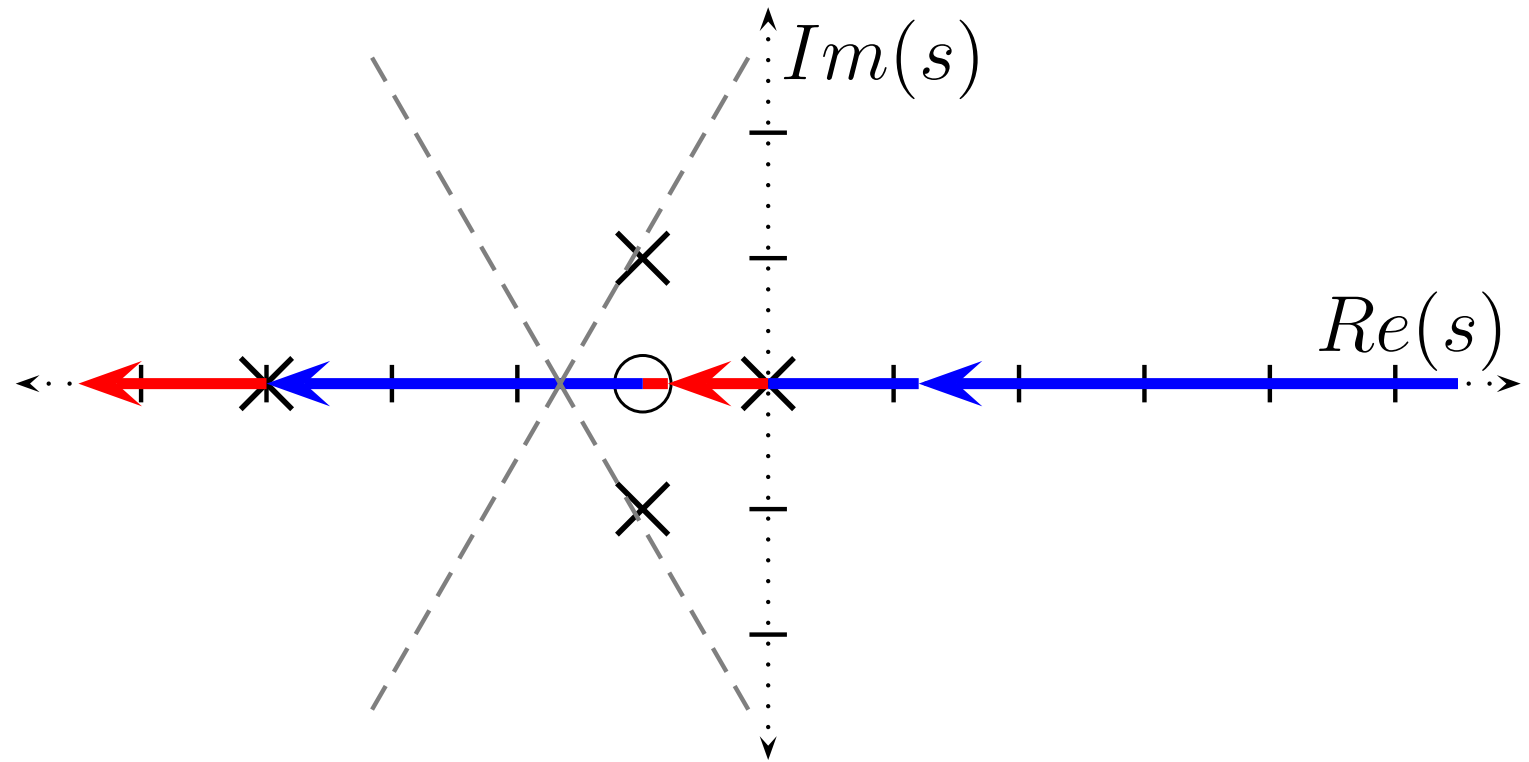


Figura 9: **Root-locus** y **Root-locus complementario** de un ejemplo. Paso 4

Ejemplo

Usar R_5 , R_2 y R_3 para hallar ramas hacia y desde ∞

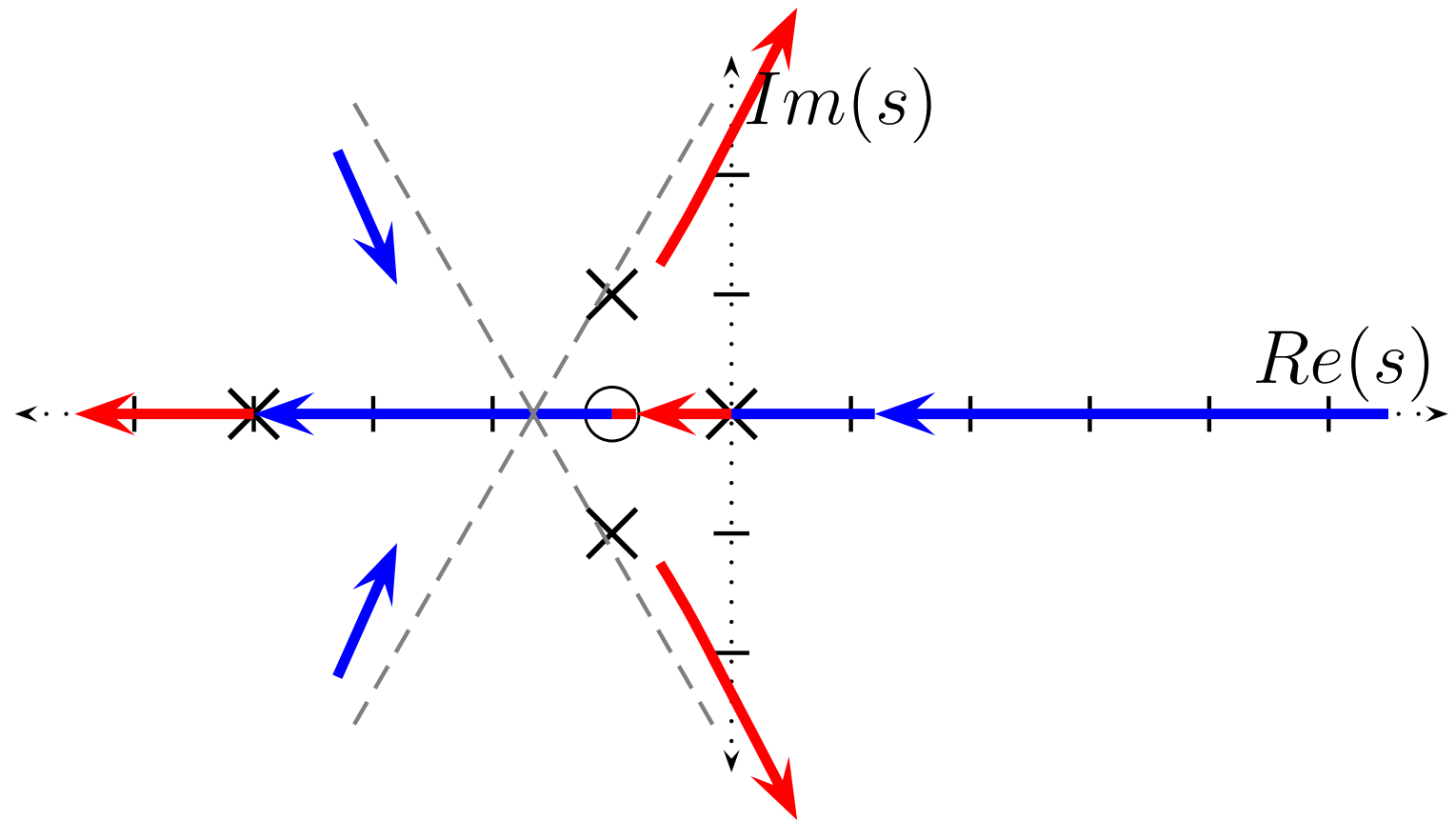


Figura 10: **Root-locus** y **Root-locus complementario** de un ejemplo. Paso 5

Ejemplo

Completar en forma aproximada o con cálculos

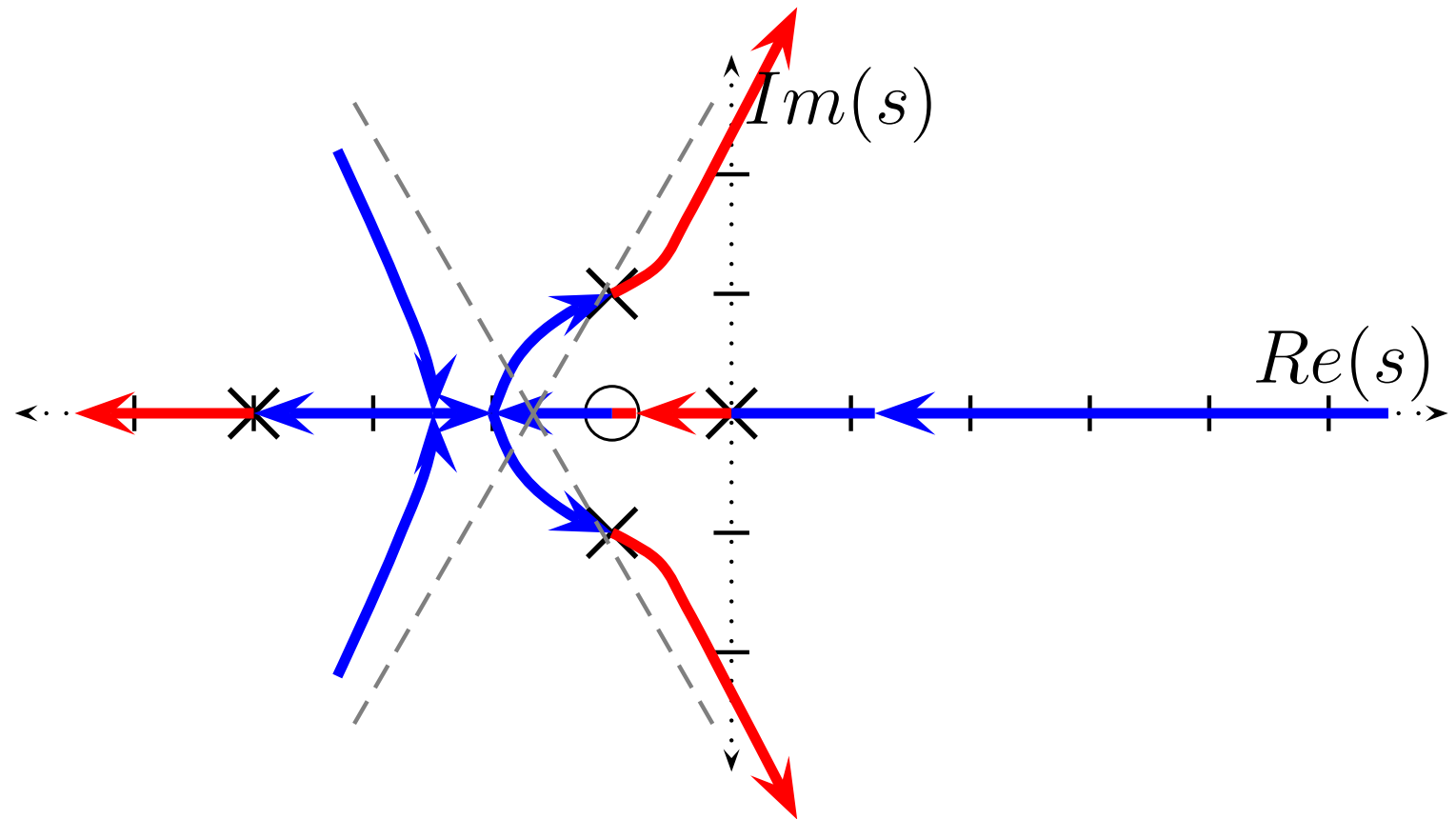


Figura 11: **Root-locus** y **Root-locus complementario** de un ejemplo. Diagramas completos