



Facultad de  
UNER Ingeniería

# Control Básico

## LUGAR DE RAÍCES

Carrera: Bioingeniería

---

---

---

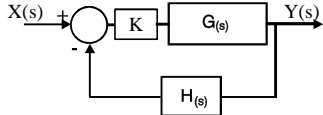
---

---

---

---

### Sistema de Control a Bucle Cerrado


$$G(s) = \frac{1}{(s+1)(s+2)} \quad H(s) = \frac{1}{(s+8)(s+10)}$$

Función de bucle cerrado ????

$$D(s) = s^4 + 21.s^3 + 136.s^2 + 276.s + (160 + K)$$

---

---

---

---

---

---

---

Valor de K	Raíz 1	Raíz 2	Raíz 3	Raíz 4
0	-10	-8	-2	-1
10	-9.93	-8.12	-1.74	-1.21
14	-9.89	-8.17	-1.47 + 0.04i	-1.47 - 0.04i
30	-9.74	-8.39	-1.43 + 0.53i	-1.43 - 0.53i
60	-9.14 + 0.22i	-9.14 - 0.22i	-1.36 + 0.88i	-1.36 - 0.88i
400	-9.65 + 2.09i	-9.65 - 2.09i	-0.85 + 2.24i	-0.85 - 2.24i
800	-10 + 2.83i	-10 - 2.83i	-0.45 + 2.93i	-0.45 - 2.93i
1442	-10.5 + 3.54i	-10.5 - 3.54i	3.61i	-3.61i
2000	-10.8 + 3.97i	-10.8 - 3.97i	0.3 + 4 i	0.3 - 4 i
3000	-11.2 + 4.54i	-11.2 - 4.54i	0.7 + 4.59i	0.7 - 4.59i

---

---

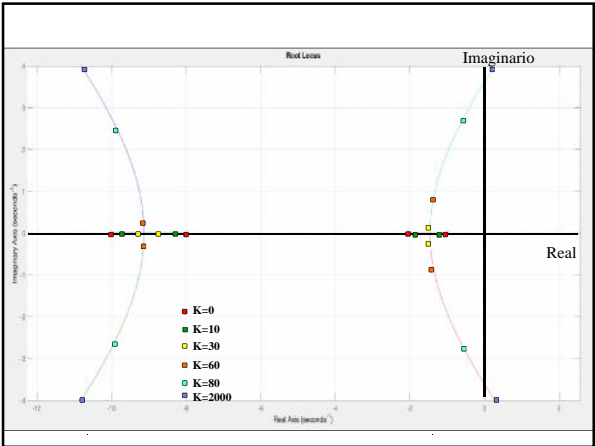
---

---

---

---

---



---

---

---

---

---

---

---

---

**Sistema de Control a Bucle Cerrado**

Block diagram showing the closed-loop system with input  $X(s)$ , output  $Y(s)$ , forward path gain  $K$ , plant  $G(s)$ , and feedback path  $H(s)$ .

Transfer functions:  $G(s) = \frac{1}{s(s+4)}$ ,  $H(s) = 1$

Characteristic equation:  $EC = (s^2 + 4s + K) = 0$

Table of root values for different  $K$  values:

Valor de K	Raiz 1	Raiz 2
0	0	-4
3	-1	-3
4	-2	-2
5	$-2+j$	$-2-j$
10	$-2+2,45j$	$-2-2,45j$
20	$-2+4j$	$-2-4j$

---

---

---

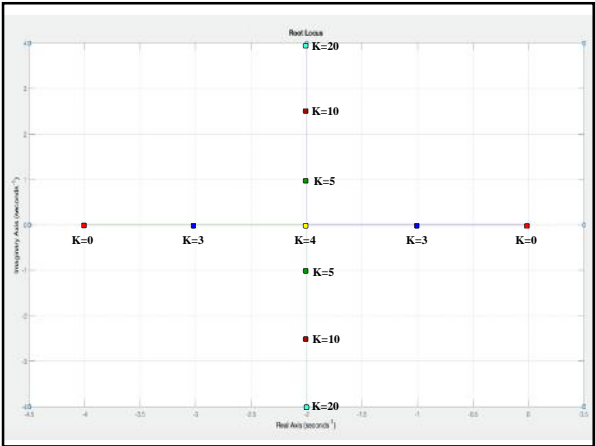
---

---

---

---

---



---

---

---

---

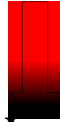
---

---

---

---

¿Cómo podemos sistematizar la ubicación de las raíces a bucle cerrado sin necesidad de calcularlas una por una?



## Método de Lugar de Raíces

---

---

---

---

---

---

---

---

### Introducción

- El lugar de las raíces sirve para estudiar como influye la ganancia en bucle abierto en el comportamiento dinámico de un sistema realimentado.
- Es una herramienta para el análisis dinámico de sistemas realimentados:
  - Estabilidad
  - Rapidez al variar  $k$
  - Oscilaciones

→ del sistema a LAZO CERRADO !!!

---

---

---

---

---

---

---

---

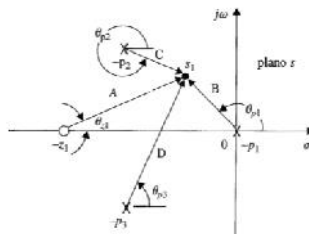
### Criterio del Módulo y Argumento

Medición de **ANGULOS** y **MÓDULOS** en el Plano S:

$$G(s)H(s) = \frac{K(s + z_1)}{s(s + p_2)(s + p_3)}$$

$$|G(s)H(s)|_{s=s_1} = \frac{A}{B.C.D}$$

$$\angle \text{Angulo } G(s)H(s) \Big|_{s=s_1} = \angle z_1 - \angle p_1 - \angle p_2 - \angle p_3$$




---

---

---

---

---

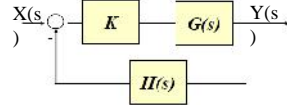
---

---

---

## Criterio del Módulo y Argumento

Sistema genérico que trabaja a Bucle cerrado :



Donde la ecuación característica a **bucle cerrado** es:

$$1 + F(s) = 1 + K \cdot G(s) \cdot H(s) = 0 \quad \text{ó} \quad K \cdot G(s) \cdot H(s) = -1$$

$$|K \cdot G(s) \cdot H(s)| = 1 \quad \text{Condición de módulo}$$

(permiten determinar si un punto pertenece o no al LR para polos a parte real negativa y realimentación negativa)

$$\angle G(s) \cdot H(s) = \pm 180(2k+1) \quad k = 0, 1, 2, 3, \dots \quad \text{Condición de argumento}$$

## Generalidades del lugar de raíces

Si  $K \cdot G(s) \cdot H(s)$  es la función a bucle abierto, cuyo denominador es de orden  $n$  y su numerador de orden  $m$  (con  $n \geq m$ ). Considerando  $K$  mayor que cero, entonces:

- En la función  $G(s) \cdot H(s)$ , **el parámetro** en estudio debe estar **como producto**
- El **número de ramas** que existe es  $n$ , igual al orden del polinomio del denominador de  $G(s) \cdot H(s)$ , si  $n \geq m$ .
- El lugar de raíces es **simétrico** con respecto al eje real.

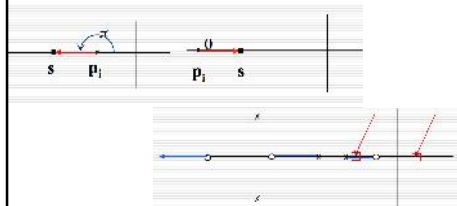
## Generalidades del lugar de raíces

- El **origen de una rama** es un polo de  $G(s) \cdot H(s)$ . El **fin de la rama** es un cero o en un cero virtual (esta en el infinito). En caso de polos o ceros múltiples: salen o convergen en esos puntos, tantas ramas como sea la multiplicidad.
- La reglas para la construcción de un lugar de raíces varían si la **realimentación es positiva o negativa**

### Pasos para trazar el Lugar de Raíces

**1) Lugar de raíces sobre el eje real:** Todo punto del eje real que a su derecha posea número impar de polos y/o ceros reales, cumple con la condición de argumento y es LR. Las raíces complejas por ser conjugadas, no contribuyen.

$$\angle G(s)H(s) = \pm 180(2k+1) \quad k = 0, 1, 2, 3, \dots$$




---

---

---

---

---

---

---

---

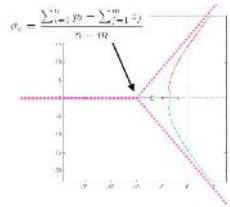
### Pasos para trazar el Lugar de Raíces

**2) Asíntotas:** Cada rama tiene su **asíntota**, recta definida por:

Cantidad:  $N = n - m$     Abscisa:  $\sigma_a = \frac{\sum \text{real}(p_i) - \sum \text{real}(z_i)}{n - m}$

Áng. de la asíntota

$$\chi = \frac{180(2k+1)}{n-m}$$




---

---

---

---

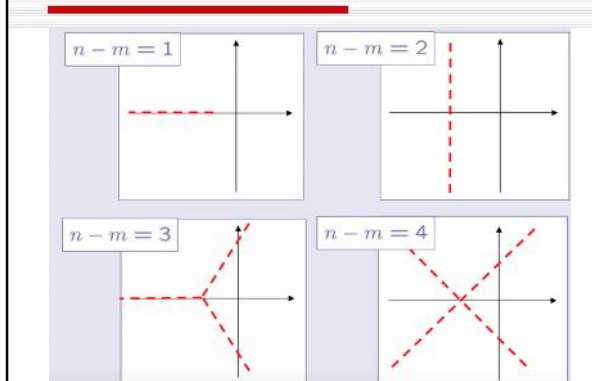
---

---

---

---

### Pasos para trazar el Lugar de Raíces




---

---

---

---

---

---

---

---

### Pasos para trazar el Lugar de Raíces

3) Cálculo de los puntos de ruptura (llegada o salida): se obtienen resolviendo la siguiente igualdad :

$$\frac{dK}{ds} = 0$$

✓ Si esta entre 2 polos es un punto de partida.

✓ Si esta entre 2 ceros (incluyendo los de  $\infty$ ) es un punto de llegada.

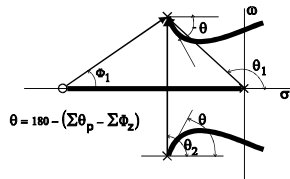


### Pasos para trazar el Lugar de Raíces

4) Ángulo de partida o de llegada

$W_{partida} = 180 - \text{d de ángulos de los polos en BA al punto de prueba}$   
 $+ \text{d de ángulos de los ceros a BA al punto de prueba.}$

$W_{llegada} = 180 + \text{d de ángulos de los polos en BA al punto de prueba}$   
 $- \text{d de ángulos de los ceros a BA al punto de prueba.}$

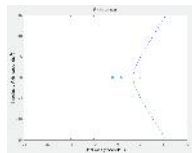


### Pasos para trazar el Lugar de Raíces

5) Las ramas pueden cruzar el eje imaginario en puntos de frecuencia crítica ( $w_{cr}$ ). A partir de allí, las raíces en tal rama son a parte real positiva y el sistema a bucle cerrado es **inestable**. El valor de  $K$  en ese punto se llama  **$K_{crítico}$**  ( $K_{cr}$ ).

Tanto  $K_{cr}$  y  $w_{cr}$  se pueden calcular por haciendo  $s = jw$  en la ecuación característica a bucle cerrado:

$$1 + K \cdot G(s) \cdot H(s) = 0$$



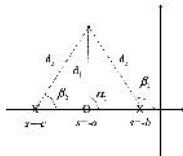
$$1 + K \cdot G(j\omega) \cdot H(j\omega) = \Re(j\omega) + j\Im(j\omega) = 0$$

Debiendo cumplirse:  $\Re(j\omega) = 0$  y  $\Im(j\omega) = 0$

## Pasos para trazar el Lugar de Raíces

6) Utilizar la condición de módulo para:

- Encontrar una ganancia  $K$  mediante la cual el sistema en bucle cerrado operará en el polo  $s_k$  del LR
- Encontrar la ubicación de las singularidades  $s_k$  del LR para un dado valor de  $K$ ; sabiendo que:



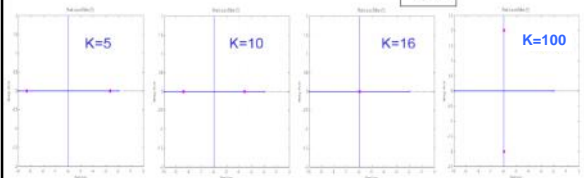
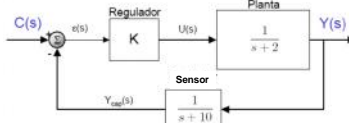
$$k \frac{|s_p + a|}{|s_p + b| |s_p + c|} = 1$$

$$k = \frac{|s_p + b| |s_p + c|}{|s_p + a|} = \frac{d_2 \cdot d_3}{d_1}$$

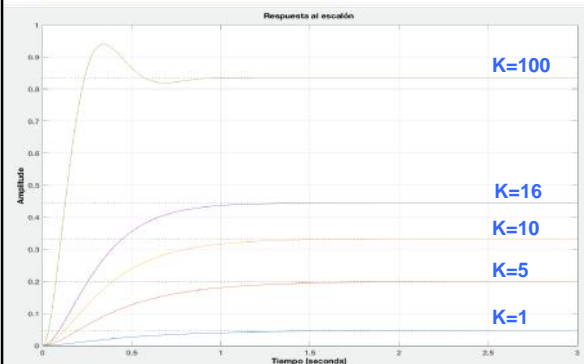
## Ejemplo

**Definición:**

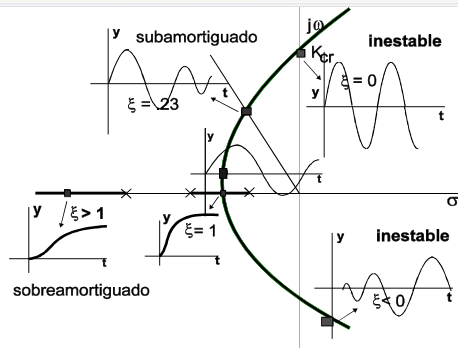
El L.R. es el lugar geométrico en el plano complejo que ocupan las raíces de la ecuación característica cuando varía el parámetro  $K$



## Ejemplo



### Variación de la respuesta en función de K




---

---

---

---

---

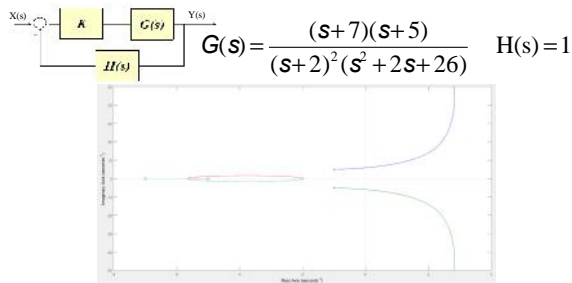
---

---

---

### Ejemplo

Realice el lugar de raíces del sistema y encuentre el valor de ganancia para un valor de zeta=0.1.




---

---

---

---

---

---

---

---

### En Resumen (pasos a seguir para LR):

- ✓ Parámetro a estudiar debe estar como producto de mi GH
- ✓ N° de ramas
- ✓ LR sobre el eje Real
- ✓ Asíntotas
- ✓ Puntos de ruptura (llegada o partida)
- ✓ Ángulo de partida o llegada
- ✓ Cruce con el eje imaginario
- ✓ Calculo del valor de K para el polo deseado.

---

---

---

---

---

---

---

---



### Pasos para trazar el LR (realim. positiva)

La ecuación característica a **bucle cerrado** es:

$$1 - K \cdot G(s) \cdot H(s) = 0 \quad \text{ó} \quad K \cdot G(s) \cdot H(s) = +1$$

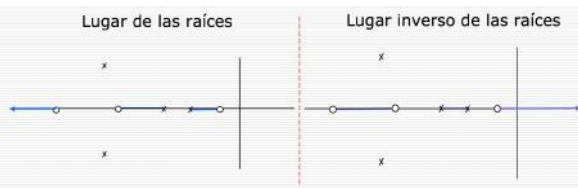
$$\left| K \cdot G(s) \cdot H(s) \right| = 1 \quad \text{Condición de módulo} \quad (\text{permiten determinar si un punto pertenece o no al LR})$$

$$\angle G(s)H(s) = 0^\circ \pm k \cdot 360^\circ \quad k = 0, 1, 2, 3, \dots \quad \text{Condición de argumento}$$

### Pasos para trazar el LR (realim. positiva)

1) **Lugar de raíces sobre el eje real:** Todo intervalo sobre el eje real que tenga a su derecha un número **PAR** de polos y ceros reales.

$$\angle G(s)H(s) = \pm k \cdot 360^\circ \quad k = 0, 1, 2, 3, \dots$$



### Pasos para trazar el LR (realim. positiva)

2) Para las **asíntotas:**

$$\text{Ángulo de la abscisa} \quad \sigma = \frac{\pm k \cdot 360^\circ}{n-m} \quad k = 0, 1, 2, \dots$$

### Pasos para trazar el LR (realim. positiva)

#### 4) El ángulo de partida o llegada a una singularidad compleja será:

$\phi_{partida} = 0 - \text{d de ángulos de los polos en BA al punto de prueba}$   
 $+ \text{d de ángulos de los ceros a BA al punto de prueba.}$

$\phi_{llegada} = 0 + \text{d de ángulos de los polos en BA al punto de prueba}$   
 $- \text{d de ángulos de los ceros a BA al punto de prueba.}$

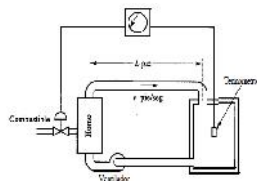
- Las otras reglas **NO** varían

### En Resumen (pasos a seguir para LR):

- ✓ Parámetro a estudiar debe estar como producto de mi GH
- ✓ N° de ramas
- ✓ LR sobre el eje Real
- ✓ Asíntotas
- ✓ Puntos de ruptura (llegada o partida)
- ✓ Ángulo de partida o llegada
- ✓ Cruce con el eje imaginario
- ✓ Calculo del valor de K para el polo deseado.

### Sistemas con Tiempo muerto

Se entiende por tiempo muerto una demora en la medición o un retardo en el funcionamiento del accionador.

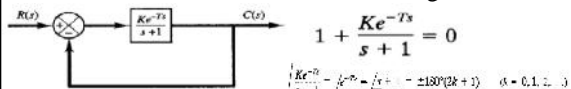


$$T = \frac{L}{v}$$

Pasará un T tiempo antes de que el termómetro detecte cualquier cambio en la temperatura del horno

## LR de sistemas con Tiempo muerto

Dado el sistema  $G(s)$  con tiempo muerto que trabaja en bucle cerrado con realimentación negativa:



Se halla el ángulo de  $e^{-Ts}$ , escribiendo  $s = \delta + j\omega$ . Entonces se obtiene

$$e^{-Ts} = e^{-T\delta - j\omega T}$$

Como  $e^{-T\delta}$  es una cantidad real, su ángulo es cero. De aquí que,

$$\angle e^{-Ts} = \angle e^{-j\omega T}$$

Aplicando el teorema de Euler, se tiene que,

$$\angle e^{-Ts} = \angle \cos \omega T - j \sin \omega T$$

$$\angle e^{-Ts} = -\omega T \quad (\text{radianes})$$

$$\angle e^{-Ts} = -57.3 \omega T \quad (\text{grados})$$

LR: Rectas paralelas al eje Real según  $\omega$

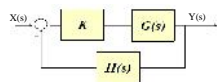
## Sistemas con Tiempo muerto

Aproximación de PADE:

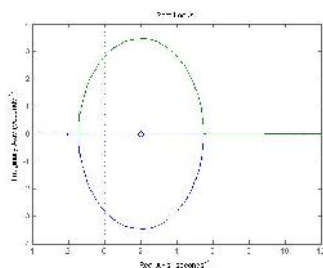
$$e^{-Ts} = 1 - \frac{Ts}{2} + \frac{(Ts)^2}{8} - \frac{(Ts)^3}{48} + \dots$$

$$e^{-(\frac{1}{2})s} \cong \frac{1 - (\frac{1}{2})s}{1 + (\frac{1}{2})s} = \frac{2 - s}{2 + s}$$

## Ejemplo



$$KG(s) = \frac{K e^{-s}}{(s+1)} \approx \frac{(2-s)}{(2+s)(s+1)} = \frac{-(s-2)}{(2+s)(s+1)} \quad H(s)=1$$



**FIN !!!!**

**Dudas .....  
Preguntas ????**



---

---

---

---

---

---

---