

# PRINCIPIOS BÁSICOS DEL DISEÑO DE OSCILADORES

$$V_0(s) = A \cdot L(s) \cdot [V_i(s) + H(s) \cdot V_0(s)]$$
$$\frac{V_0(s)}{V_i(s)} = \frac{A \cdot L(s)}{1 - A \cdot L(s) \cdot H(s)} \quad \xrightarrow{\text{sin limitador}} \quad \frac{V_0(s)}{V_i(s)} = \frac{A}{1 - A \cdot H(s)}$$

Los polos del sistema están dados por:

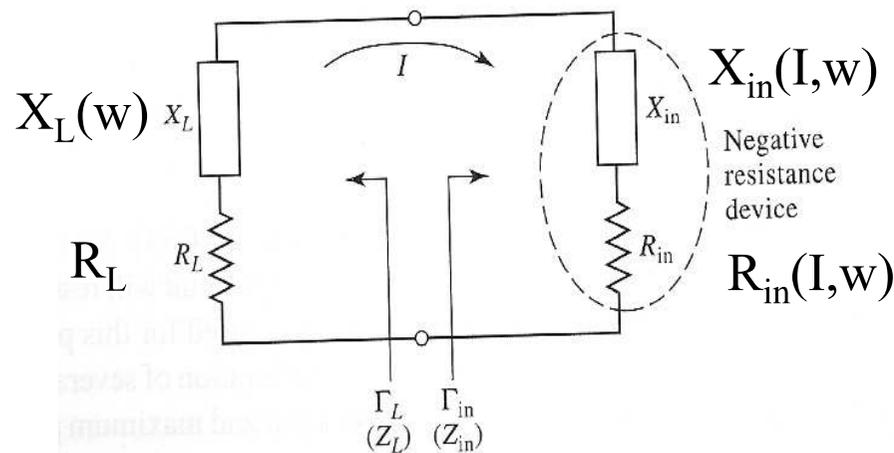
$$1 - A \cdot L(s) \cdot H(s) = 0$$

Para la condición de régimen estacionario, los polos están en el eje imaginario y la condición de oscilación viene dada por la condición de Barkhausen:

$$\begin{cases} \text{Re}[A \cdot L(j\omega_0) \cdot H(j\omega_0)] = 1 \\ \text{Im}[A \cdot L(j\omega_0) \cdot H(j\omega_0)] = 0 \end{cases}$$

# OSCILADORES DE UN PUERTO DE RESISTENCIA NEGATIVA

## Esquema circuitual



Define la capacidad de oscilación

$$[Z_L(\omega) + Z_{in}(I, \omega)] \cdot I = 0 \Rightarrow \begin{cases} R_L(\omega) + R_{in}(I, \omega) = 0 \\ X_L(\omega) + X_{in}(I, \omega) = 0 \end{cases}$$

Define la frecuencia de oscilación

- Un oscilador puede considerarse como un dispositivo de un puerto de “resistencia negativa”.

- Entran en juego dos impedancias:

- Impedancia del dispositivo

$$Z_{in}(I, \omega) = R_{in}(I, \omega) + jX_{in}(I, \omega)$$

- Depende de la corriente y en menor medida de la frecuencia.

- Impedancia de carga del circuito a la que se transfiere la energía de la oscilación:

$$Z_L(\omega) = R_L + jX_L(\omega)$$

- Depende de la frecuencia de sintonía

Condición de oscilación:  $I \neq 0$  en la frecuencia de microondas en ausencia de señal de microondas.

# OSCILADORES DE UN PUERTO DE RESISTENCIA NEGATIVA

- Segunda forma de definir la condición de oscilación:

$$\Gamma_L = \frac{Z_L - Z_0}{Z_L + Z_0} = \frac{-Z_{in} - Z_0}{-Z_{in} + Z_0} = \frac{Z_{in} + Z_0}{Z_{in} - Z_0} = \frac{1}{\Gamma_{in}} \Rightarrow$$

$$\Rightarrow \Gamma_L \cdot \Gamma_{in} = 1 \Rightarrow \begin{cases} |\Gamma_L| \cdot |\Gamma_{in}| = 1 \\ \arg(\Gamma_L) + \arg(\Gamma_{in}) = 2n\pi \end{cases}$$

- Condición de arranque: globalmente la resistencia total debe satisfacer

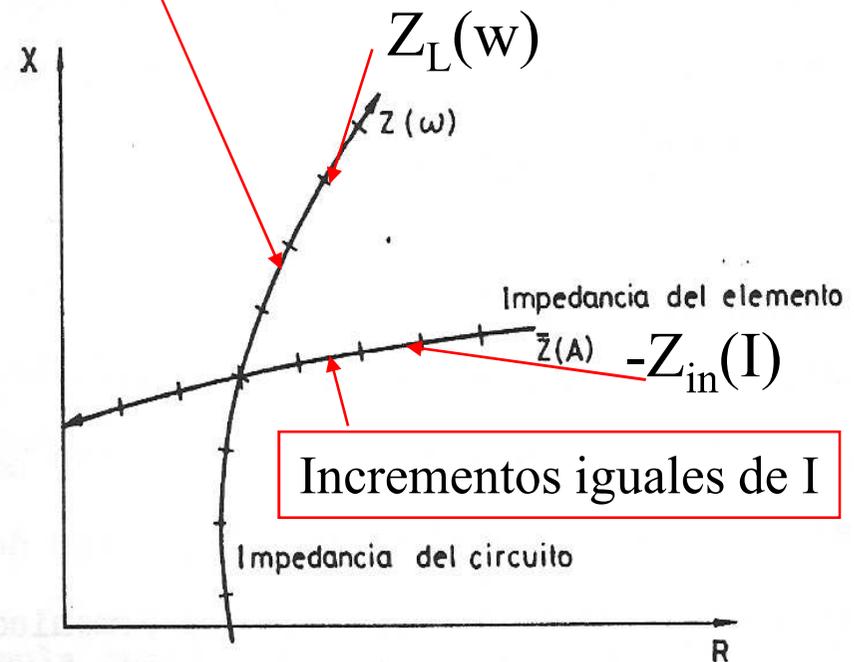
$$R_T(I, \omega) = R_L + R_{in}(I, \omega) < 0$$

- La  $R_{in}$  tiene que ser menos negativa hasta alcanzar  $I_0$  (amplitud de oscilación) a la frecuencia  $\omega_0$ .
- A las condiciones anteriores hay que añadir una condición de estabilidad de la oscilación.

# OSCILADORES DE UN PUERTO DE RESISTENCIA NEGATIVA

- Consideraciones finales sobre la condición de oscilación:
  - La dependencia de  $Z_{in}(I, \omega)$  con  $\omega$  es pequeña por lo que pondremos  $Z_{in}(I)$
  - Se van a representar gráficamente las dos curvas:  $Z_{in}(I)$  y  $Z_L(\omega)$
- Interpretación de la curva:
  - Para una corriente  $I$  dada el valor de  $-Z_{in}(I)$  indica el punto de trabajo.
  - En régimen permanente el punto de intersección de ambas curvas indica el punto de trabajo o punto de la oscilación ( $I_0, \omega_0$ )

Incrementos iguales de frecuencia



# CONDICIONES DE ESTABILIDAD DE LA OSCILACIÓN DE UN OSCILADOR (I)

---

- Definición: se dice que una oscilación es estable cuando cualquier variación que se produzca en los parámetros de la oscilación  $(I, w)$ , los efectos en dichos parámetros deberán compensarse de forma que no haya desplazamientos en el valor de la oscilación  $(I_0, w_0)$ .
- Cuantificación del parámetro de estabilidad de la oscilación:
  - Desarrollo de  $Z_T(I, w)$  en serie de Taylor y extracción de condiciones.
  - A partir de la representación de las curvas del elemento activo y de la carga.

# CONDICIONES DE ESTABILIDAD DE LA OSCILACIÓN DE UN OSCILADOR (II)

- Desarrollo de la primera de las condiciones:
  - Definición: Si una oscilación es estable, una variación de  $(I, \omega)$  en un sentido debe conducir a un incremento de los parámetros en sentido contrario que compense la variación anterior.

- Definición de la frecuencia compleja en el plano de Laplace:

$$Z_T(I, s) = Z_L(s) + Z_{in}(I, s) = 0$$

- Se hace un desarrollo en serie de Taylor alrededor de  $(I_0, s_0)$

$$Z_T(I, s) = Z_T(I_0, s_0) + \left. \frac{\partial Z_T}{\partial s} \right|_{I_0, s_0} \cdot \delta s + \left. \frac{\partial Z_T}{\partial I} \right|_{I_0, s_0} \cdot \delta I = 0$$

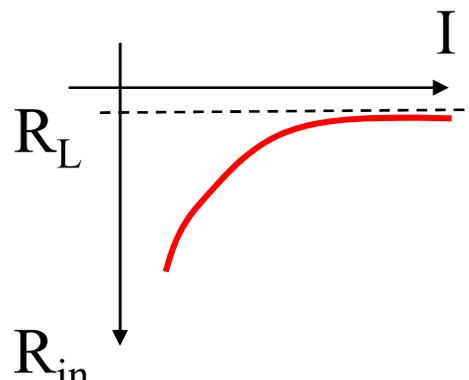
$$\left. \frac{\partial Z_T}{\partial s} \right|_{I_0, s_0} = -j \frac{\partial Z_T}{\partial \omega}; s_0 = j\omega_0; Z_T(I_0, s_0) = 0$$

- Veamos qué ocurre si hay una variación en la frecuencia compleja

$$\delta s = \delta\alpha + j \cdot \delta\beta = \frac{\left. \frac{\partial Z_T}{\partial I} \right|_{I_0, s_0}}{\left. \frac{\partial Z_T}{\partial s} \right|_{I_0, s_0}} \cdot \delta I = \frac{-j \cdot \left( \frac{\partial Z_T}{\partial I} \right) \cdot \left( \frac{\partial Z_T^*}{\partial \omega} \right)}{\left| \frac{\partial Z_T}{\partial \omega} \right|^2} \cdot \delta I$$

# CONDICIONES DE ESTABILIDAD DE LA OSCILACIÓN DE UN OSCILADOR (III)

Si la variación es tal que  $\delta I > 0$ , la compensación de dicha variación deberá hacer  $\delta \alpha < 0$



$$\Rightarrow \text{Im} \left\{ \frac{\partial Z_T}{\partial I} \cdot \frac{\partial Z_T^*}{\partial \omega} \right\} < 0 \Rightarrow \frac{\partial R_T}{\partial I} \cdot \frac{\partial X_T}{\partial \omega} - \frac{\partial X_T}{\partial I} \cdot \frac{\partial R_T}{\partial \omega} > 0$$

pero:  $\frac{\partial R_L}{\partial I} = \frac{\partial X_L}{\partial I} = \frac{\partial R_L}{\partial \omega} = 0$

$$\frac{\partial R_{in}}{\partial I} \cdot \frac{\partial (X_L + X_{in})}{\partial \omega} - \frac{\partial X_{in}}{\partial I} \cdot \frac{\partial (R_{in})}{\partial \omega} > 0$$

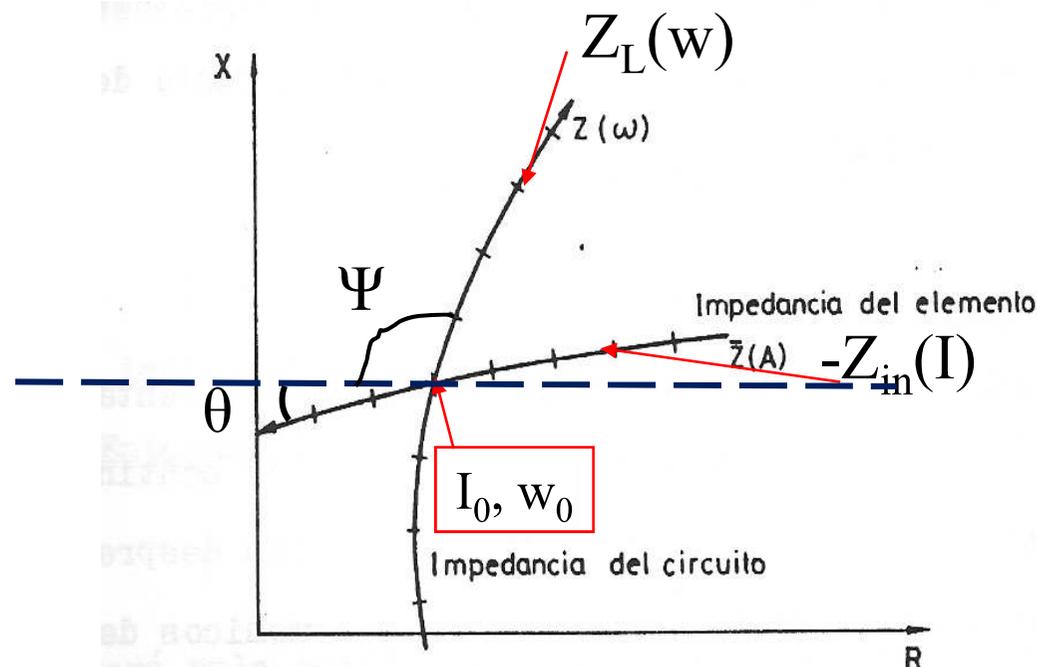
Termino positivo

Termino positivo pero pequeño

$$\frac{\partial (X_L + X_{in})}{\partial \omega} \gg 0 \Rightarrow \frac{L \cdot \omega}{R} \uparrow \uparrow \Rightarrow Q \uparrow \uparrow$$

# CONDICIONES DE ESTABILIDAD DE LA OSCILACIÓN DE UN OSCILADOR (IV)

- Desarrollo de la segunda de las condiciones:
  - Definición: supongamos que la corriente,  $I$ , sufre un incremento  $\delta I$  sobre el valor de régimen permanente. Si  $\delta I$  disminuye con el tiempo, el punto de intersección entre las curvas de impedancia del elemento y del circuito será estable. Recíprocamente si  $\delta I$  aumenta con el tiempo, el punto será inestable.
  - La figura muestra las curvas de las impedancias con los ángulos  $\Psi$  de  $Z_L(\omega)$  y  $\theta$  de  $-Z_{in}(I)$



# CONDICIONES DE ESTABILIDAD DE LA OSCILACIÓN DE UN OSCILADOR (V)

- Para que una oscilación sea estable en un punto  $(I_0, \omega_0)$  se tiene que verificar:

$$I_0 \cdot \left| \frac{\partial Z_{in}(I_0)}{\partial I} \right| \cdot |Z'_T(\omega_0)| \sin(\theta + \Psi) > 0$$

- Esto supone que el seno tiene que ser positivo y el ángulo  $0^\circ < (\theta + \Psi) < 180^\circ$
- Teorema: Para que un punto de trabajo sea estable, el ángulo medido en sentido horario entre la dirección marcada por la flecha de la curva de impedancia del elemento y la marcada por la flecha de la curva de impedancia del circuito, debe ser menor de  $180^\circ$ .

