

ANÁLISIS DE ELEMENTOS NO LINEALES Y NEGATIVOS PARA PEQUEÑA SEÑAL EN MEZCLA PARAMÉTRICA

ING. DOUGLAS MOYA
ESCUELA POLITECNICA NACIONAL

1. INTRODUCCION

Se realiza el análisis de un modelo de mezclador paramétrico al que está conectada una resistencia no lineal negativa, utilizando un método análogo al de Manley - Rowe, y se obtiene las ecuaciones de energía del sistema. En base a ellos se hace evaluación del rendimiento, demostrándose que éste puede ser alto.

2. RELACIONES DE ENERGIA

Supondremos que el voltaje es una función acotada y biyectiva de la corriente que circula por el elemento resistivo no lineal negativo. Por lo tanto, tanto corriente como voltaje pueden expandirse en Series de Fourier.

Prestemos atención a la Figura 1, que es el diagrama esquemático de un mezclador paramétrico. La primera rama es una resistencia no lineal R, la segunda es un circuito L-C serie sintonizado a la frecuencia de la señal ω_1 , la tercera es otro circuito serie sintonizado a la frecuencia de bombeo ω_0 , y en la última sacamos la señal $m\omega_1 + n\omega_0$.

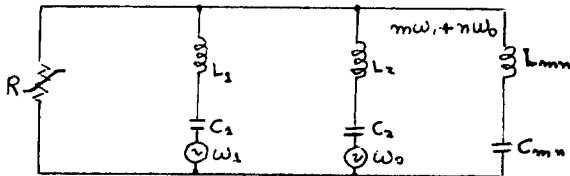


Fig. 1. Modelo de Mezclador paramétrico con R no lineal y negativa.

Las expresiones de Fourier para el voltaje y la corriente son:

$$v = \sum_{m=-\infty}^{\infty} \sum_{n=-\infty}^{\infty} V_{mn} e^{j(m\omega_1 + n\omega_0)t} \quad (1)$$

$$i = \sum_{m=-\infty}^{\infty} \sum_{n=-\infty}^{\infty} I_{mn} e^{j(m\omega_1 + n\omega_0)t} \quad (2)$$

puesto que v e i son funciones reales, $v = v^*$, $i = i^*$ lo que conduce a

$$V_{mn} = V_{-m-n}^*$$

$$I_{mn} = I_{-m-n}^* \quad (3)$$

La potencia activa asociada con el término mn es

$$P_{mn} = 2 \operatorname{Re}[V_{mn} I_{mn}^*] = V_{mn}^* I_{mn} + V_{mn} I_{mn} \quad (4)$$

La potencia reactiva es

$$Q_{mn} = 2 \operatorname{Im}[V_{mn} I_{mn}^*] = j[V_{mn}^* I_{mn} - V_{mn} I_{mn}^*] \quad (5)$$

de (1) podemos decir

$$V_{mn} = \frac{1}{4\pi^2} \int_0^{T_1} \omega_0 dt \int_0^{T_2} v e^{-j(m\omega_1 + n\omega_0)t'} \omega_1 dt' \quad (6)$$

con T_1 y T_2 los períodos de ω_0 y ω_1 , respectivamente. Entonces

$$\begin{aligned} \sum_{m=-\infty}^{\infty} \sum_{n=-\infty}^{\infty} j_m V_{mn} I_{mn}^* &= \\ &= \frac{1}{4\pi^2} \int_0^{T_1} \omega_0 dt \int_0^{T_2} dt' v \sum_{m=-\infty}^{\infty} \sum_{n=-\infty}^{\infty} j_m I_{mn} e^{-j(m\omega_1 + n\omega_0)t'} \omega_1 \end{aligned} \quad (7)$$

$$\begin{aligned} \text{Desde (2)} \quad \frac{\partial i}{\partial(\omega_1 t)} &= \sum_{m=-\infty}^{\infty} \sum_{n=-\infty}^{\infty} I_{mn} j_m e^{j(m\omega_1 + n\omega_0)t} \\ &= - \sum_{m=-\infty}^{\infty} \sum_{n=-\infty}^{\infty} I_{mn}^* j_m e^{-j(m\omega_1 + n\omega_0)t} \end{aligned} \quad (8)$$

Sustituyendo (8) en (7)

$$\begin{aligned} \sum_{m=-\infty}^{\infty} \sum_{n=-\infty}^{\infty} j_m V_{mn} &= - \frac{1}{4\pi^2} \int_0^{T_1} \omega_0 dt \int_0^{T_2} \omega_1 v \frac{\partial i}{\partial(\omega_1 t')} dt' = \\ &= - \frac{1}{4\pi^2} \int_0^{T_1} \omega_0 dt \int_{i(0)}^{i(T_2)} v di \end{aligned} \quad (9)$$

pero $i(0) = i(T_2)$ por ser i periódica, por lo que la integral de (9) es cero. Así:

$$\begin{aligned} \sum_{m=-\infty}^{\infty} \sum_{n=-\infty}^{\infty} j_m V_m I_{mn}^* &= \\ &= \sum_{m=0}^{\infty} \sum_{n=-\infty}^{\infty} j_m (V_{mn} I_{mn}^* - V_{mn}^* I_{mn}) \\ &= \sum_{m=0}^{\infty} \sum_{n=-\infty}^{\infty} m Q_{mn} = 0 \end{aligned} \quad (10)$$

Similarmente se puede demostrar que

$$\sum_{m=-\infty}^{\infty} \sum_{n=0}^{\infty} n Q_{mn} = 0 \quad (11)$$

Las ecuaciones (10) y (11) dan poca información con respecto al comportamiento de resistencias no lineales.

Podemos atacar el problema desde otro lado. Multipliquemos (6) por $-m^2 I_{mn}^*$ y \underline{su} memos sobre m y n , para obtener:

$$\begin{aligned} & \sum_{m=-\infty}^{\infty} \sum_{n=-\infty}^{\infty} -m^2 V_{mn} I_{mn}^* = \\ & = \frac{1}{4\pi^2} \int_0^{T_1} \omega_0 dt \int_0^{T_2} \omega_1 dt' v \sum_{m=-\infty}^{\infty} \sum_{n=-\infty}^{\infty} -m^2 I_{mn}^* e^{-j(m\omega_1+n\omega_0)t'} \end{aligned} \quad (12)$$

$$\begin{aligned} & \frac{\partial^2 i}{\partial(\omega_1 t')^2} \sum_{m=-\infty}^{\infty} \sum_{n=-\infty}^{\infty} -m^2 I_{mn} e^{j(m\omega_1+n\omega_0)t} = \\ & = \sum_{m=-\infty}^{\infty} \sum_{n=-\infty}^{\infty} -m^2 I_{mn}^* e^{-j(m\omega_1+n\omega_0)t} \end{aligned} \quad (13)$$

De modo que (12) puede reordenarse así:

$$\begin{aligned} & \sum_{m=-\infty}^{\infty} \sum_{n=-\infty}^{\infty} m^2 V_{mn} I_{mn}^* = \\ & = \frac{1}{4\pi^2} \int_0^{T_1} \omega_0 dt \int_0^{T_2} \omega_1 v \frac{\partial^2 i}{\partial(\omega_1 t')^2} dt' \end{aligned} \quad (14)$$

El lado derecho de (14) integramos por partes

$$\frac{1}{4\pi^2} \int_0^{T_1} \omega_0 dt \left[\omega_1 v \frac{\partial i}{\partial(\omega_1 t')} \right]_0^{T_2} - \int_0^{T_2} \omega_1 \frac{\partial v}{\partial(\omega_1 t')} \frac{\partial i}{\partial(\omega_1 t')} dt' \quad (15)$$

por la periodicidad de v e i ,

$$\omega_1 v \frac{\partial i}{\partial(\omega_1 t')} \Big|_0^{T_2} = 0$$

y también

$$\int_0^{T_2} \omega_1 \frac{\partial v}{\partial(\omega_1 t')} \frac{\partial i}{\partial(\omega_1 t')} dt' = \int_0^{T_2} \frac{\partial i}{\partial v} \left(\frac{\partial v}{\partial \omega_1 t'} \right)^2 dt'$$

Entonces:

$$\begin{aligned} & \sum_{m=-\infty}^{\infty} \sum_{n=-\infty}^{\infty} m^2 V_{mn} I_{mn}^* = \\ & = \frac{1}{4\pi^2} \int_0^{T_1} \omega_0 dt \int_0^{T_2} \omega_1 \frac{\partial i}{\partial v} \left(\frac{\partial v}{\partial \omega_1 t'} \right)^2 dt' \end{aligned} \quad (16)$$

y operando por analogía de lo que hicimos para obtener (10) y (11),

$$\sum_{m=-\infty}^{\infty} \sum_{n=-\infty}^{\infty} m^2 V_{mn} I_{mn}^* = \sum_{m=0}^{\infty} \sum_{n=-\infty}^{\infty} m^2 P_{mn}$$

de modo que la relación de potencia deseada es

$$\sum_{m=0}^{\infty} \sum_{n=-\infty}^{\infty} m^2 P_{mn} = h \quad (17)$$

$$\text{con } h = \frac{1}{4\pi^2} \int_0^{T_1} \omega_0 dt \int_0^{T_2} \omega_1 \frac{\partial i}{\partial v} \left(\frac{\partial v}{\partial \omega_1 t'} \right)^2 dt' \quad (18)$$

Similarmente, siguiendo el mismo procedimiento se puede demostrar que,

$$\sum_{m=-\infty}^{\infty} \sum_{n=0}^{\infty} n^2 P_{mn} = h \quad (19)$$

$$\text{con } h = \frac{1}{4\pi^2} \int_0^{T_2} \omega_1 dt \int_0^{T_1} \omega_0 \frac{\partial i}{\partial v} \left(\frac{\partial v}{\partial \omega_0 t'} \right) dt' \quad (20)$$

3. LA RESISTENCIA NO LINEAL NEGATIVA.

La resistencia negativa tiene la propiedad que $\partial i / \partial v < 0$, por lo que los integrales (18) y (20) jamás serán positivas. De aquí las relaciones de potencia son:

$$\sum_{m=0}^{\infty} \sum_{n=-\infty}^{\infty} m^2 P_{mn} \leq 0 \quad (21)$$

$$\sum_{m=-\infty}^{\infty} \sum_{n=0}^{\infty} n^2 P_{mn} \leq 0 \quad (22)$$

Para el caso de generación de armónicas esto significa que:

$$\frac{|P_{m0}|}{P_{10}} \geq \frac{1}{m^2} \quad (23)$$

donde P_{10} es la potencia del oscilador local y P_{m0} la asociada con la m ésima armónica.

Para el caso cuando tratamos la modulación,

$$P_{10} + m^2 P_{mn} \leq 0 \quad (24)$$

$$P_{01} + n^2 P_{mn} \leq 0 \quad (25)$$

P_{10} es la potencia asociada a la frecuencia de bombeo, P_{01} a la de la frecuencia de la señal y P_{mn} a la frecuencia de la señal modulada, la que es negativa para que se cumpla (23) y (24).

Dado que m^2 , n^2 son siempre positivos pueden presentarse problemas de inestabilidad.

En suma, la potencia no se conserva, puesto que

$$P_{in} = P_{i0} + P_{o1} \leq - (m^2+n^2)P_{mn} = (m^2+n^2) |P_{mn}| \quad (26)$$

$$P_{out} = |P_{mn}| \quad (27)$$

La eficiencia de conversión es:

$$\eta = \frac{P_{out}}{P_{in}} \geq \frac{1}{m^2 + n^2} \quad (28)$$

Para $m = n = 1$, la mínima eficiencia de conversión es del 50%.

4. CONCLUSION

Podríanse utilizar mezcladores paramétricos de muy altos rendimientos usando elementos de resistencia no lineal negativa, obteniéndose condiciones de trabajo superiores a las determinadas por aquellos que usan reactancias no lineales.

BIBLIOGRAFIA

COLLINS, Foundations for Microwave Engineering, Mc Graw-Hill, Inc. 1966.

DATOS BIOGRAFICOS DEL AUTOR.



DOUGLAS MOYA A. Nació el 2 de Noviembre de 1951. Estudió la primaria en el Colegio "San Andrés" (1957-1963), la secundaria en el Colegio Nacional "Mejía" (1963-1969), y luego sus estudios superiores en la Escuela Politécnica Nacional (1969-1974) obteniendo el título de Ingeniero Electrónico. Ha cursado estudios de Post-Grado en Física en la Universidad Nacional de Colombia (1976) y de Técnicas Modernas en Telecomunicaciones en Evry, Francia (1981). Ha publicado el texto de "Física de Semiconductores" E.P.N. 1.976; Análisis matricial y tensorial, Seminario de contaminación del agua y control del recurso, OEA e IEOS, 1977; "El proceso de la ciencia", Congreso Nacional de Filosofía, Universidad Católica 1978; "Una nueva interpretación al principio de la mínima acción", revista Anales de la Universidad Central, 1981; "Generador magneto-dinámico por efecto Hall", Revista Politécnica 1982.

Actualmente es Profesor Principal de la Escuela Politécnica Nacional.