

por tanto, para un tramo  $q$  ( $q = 1..10$ ) será

$$i_q(t) = K_q e^{-t/\tau_q} + I_{0q} + \sum_{h=1}^{h_{\max}} \sqrt{2} I_{hq} \cos(h \omega t + \varphi_{hq})$$

con

$$\tau_q = \frac{L_q}{R} \quad I_{0q} = \frac{-U_{Aq}}{R} \quad t_{11} = t_1 + T$$

$$\underline{U}_h = U_{h \angle \varphi_h} \quad I_{hq} = I_{hq \angle \varphi_{hq}} \quad I_{hq} = \frac{U_h}{Z_{hq}}$$

$$Z_{hq} = R + j h \omega L_q$$

## 4. Condiciones de cambio

Las condiciones de cambio (condiciones finales) son los pasos por cero de la onda para los tramos 4 y 9, la igualdad con  $\pm I_S$  para los tramos 1, 2, 6 y 7 y la igualdad con  $\pm I_P$  para los tramos 3, 5, 8 y 10.

$$i_1(t_2) = I_S \quad i_2(t_3) = I_S \quad i_3(t_4) = I_P$$

$$i_4(t_5) = 0 \quad i_5(t_6) = -I_P \quad i_6(t_7) = -I_S$$

$$i_7(t_8) = -I_S \quad i_8(t_9) = -I_P \quad i_9(t_{10}) = 0$$

$$i_{10}(t_1 + T) = I_P$$

### 4.1. Sistema a resolver

Las condiciones de cambio expresadas en forma de función igualada a cero y desarrollada, formarán el sistema no lineal a resolver para obtener las diez incógnitas,  $t_1$  a  $t_{10}$ .

$$f_q(t_{q+1}) = K_q e^{-t_{q+1}/\tau_q} + I_{0q} + \sum_{h=1}^{h_{\max}} \sqrt{2} I_{hq} \cos(h \omega t_{q+1} + \varphi_{hq}) + I_q = 0$$

con

$$\begin{aligned} I_1 = I_2 = -I_S & & I_3 = I_{10} = -I_P & & I_4 = I_9 = 0 \\ I_5 = I_8 = I_P & & I_6 = I_7 = I_S & & \end{aligned}$$

Simplificando la ecuación de  $f_{10}$

$$f_{10}(t_1) = K_{10} e^{-T/\tau_{10}} e^{-t_1/\tau_{10}} + I_{010} + \sum_{h=1}^{h_{\max}} \sqrt{2} I_{h10} \cos(h \omega t_1 + \varphi_{h10}) + I_{10} = 0$$

## 5. Condiciones de continuidad y periodicidad

Las ecuaciones de continuidad vendrán expresadas por

$$i_{q+1}(t_{q+1}) = i_q(t_{q+1}) \quad i = 1 \dots 9$$

y la de periodicidad

$$i_1(t_1) = i_{10}(t_1 + T)$$

Observemos que si relacionamos las condiciones de cambio con las de continuidad y periodicidad obtenemos

$$\begin{aligned} i_2(t_2) = i_1(t_2) = I_S & & i_3(t_3) = i_2(t_3) = I_S & & i_4(t_4) = i_3(t_4) = I_P \\ i_5(t_5) = i_4(t_5) = 0 & & i_6(t_6) = i_5(t_6) = -I_P & & i_7(t_7) = i_6(t_7) = -I_S \\ i_8(t_8) = i_7(t_8) = -I_S & & i_9(t_9) = i_8(t_9) = -I_P & & i_{10}(t_{10}) = i_9(t_{10}) = 0 \end{aligned}$$

$$i_1(t_1) = i_{10}(t_1 + T) = I_P$$

por tanto

$$i_q(t_q) = -I_{q-1} \quad q = 2..10$$

$$i_1(t_1) = -I_{10}$$

## 5.1. Determinación de constantes

Las constantes  $K_1$  a  $K_{10}$  se determinarán, en función de  $t_1$  a  $t_{10}$ , despejándolas de las condiciones de continuidad y periodicidad (condiciones iniciales de cada tramo).

$$i_q(t_q) = K_q \theta^{-t_q/\tau_q} + I_{0q} + \sum_{h=1}^{h_{\max}} \sqrt{2} I_{hq} \cos(h \omega t_q + \varphi_{lhq}) = -I_{q-1} \quad q = 2..10$$

$$i_1(t_1) = K_1 \theta^{-t_1/\tau_1} + I_{01} + \sum_{h=1}^{h_{\max}} \sqrt{2} I_{h1} \cos(h \omega t_1 + \varphi_{lh1}) = -I_{10}$$

$$K_q = \theta^{t_q/\tau_q} \left[ -I_{q-1} - I_{0q} - \sum_{h=1}^{h_{\max}} \sqrt{2} I_{hq} \cos(h \omega t_q + \varphi_{lhq}) \right] \quad q = 2..10$$

$$K_1 = \theta^{t_1/\tau_1} \left[ -I_{10} - I_{01} - \sum_{h=1}^{h_{\max}} \sqrt{2} I_{h1} \cos(h \omega t_1 + \varphi_{lh1}) \right]$$

## 6. Elección del valor inicial

Como en el otro caso de fluorescente con reactancia saturable, tomaremos, para los valores de  $t_5$  y  $t_{10}$ , una simplificación del circuito que vendrá dada por las condiciones de que la tensión de alimentación del fluorescente es senoidal (no tiene componentes armónicas) y el valor de  $U_E$  es cero. En las condiciones descritas el circuito equivalente del fluorescente se convierte en un simple circuito R-L serie, de forma que la intensidad será puramente senoidal; para los valores de  $t_2$ ,  $t_3$ ,  $t_7$  y  $t_8$  tomaremos los puntos en que esta intensidad toma el valor  $\pm I_S$  y para los valores de  $t_1$ ,  $t_4$ ,  $t_6$  y  $t_9$  tomaremos los puntos en que esta intensidad toma el valor  $\pm I_P$ .

$$t_5 = \frac{1}{\omega} \left( \frac{\pi}{2} - \varphi_{I14} \right) \qquad t_{10} = t_5 + \frac{T}{2}$$

$$t_3 = \frac{\left( \arccos \frac{I_S}{\sqrt{2} I_{14}} \right) - \varphi_{I14}}{\omega} \qquad t_8 = t_3 + \frac{T}{2}$$

$$t_4 = \frac{\left( \arccos \frac{I_P}{\sqrt{2} I_{14}} \right) - \varphi_{I14}}{\omega} \qquad t_9 = t_4 + \frac{T}{2}$$

$$t_1 = \left( t_5 - \frac{T}{2} \right) + (t_5 - t_4) = 2 t_5 - \frac{T}{2} - t_4 \qquad t_6 = t_1 + \frac{T}{2}$$

$$t_2 = \left( t_5 - \frac{T}{2} \right) + (t_5 - t_3) = 2 t_5 - \frac{T}{2} - t_3 \qquad t_7 = t_2 + \frac{T}{2}$$

## 7. Descomposición armónica

La descomposición armónica de la intensidad, puesto que no habrá componente continua, permite representarla en la forma

$$i(t) = \sum_{n=1}^{\infty} (a_n \cos(n \omega t) + b_n \sin(n \omega t))$$

donde

$$a_n = \frac{2}{T} \int_{t_1}^{t_1+T} i(t) \cos(n \omega t) dt \qquad b_n = \frac{2}{T} \int_{t_1}^{t_1+T} i(t) \sin(n \omega t) dt$$

Separando los tramos de la función

$$a_n = \sum_{q=1}^{10} \left[ \frac{2}{T} \int_{t_q}^{t_{q+1}} i_q(t) \cos(n \omega t) dt \right] \qquad b_n = \sum_{q=1}^{10} \left[ \frac{2}{T} \int_{t_q}^{t_{q+1}} i_q(t) \sin(n \omega t) dt \right]$$

Recordemos que las funciones de intensidad tienen tres términos, uno de los cuales es un sumatorio

$$i_q(t) = K_q e^{-t/\tau_q} + I_{0q} + \sum_{h=1}^{h_{\max}} \sqrt{2} I_{hq} \cos(h \omega t + \varphi_{hq})$$

por tanto podemos integrar por separado los dos primeros términos y las diferentes componentes del sumatorio.

$$A_{qnH} = \int K_q e^{-t/\tau_q} \cos(n \omega t) dt = \frac{K_q e^{-t/\tau_q}}{\frac{1}{\tau_q^2} + n^2 \omega^2} \left( -\frac{1}{\tau_q} \cos n \omega t + n \omega \sin n \omega t \right)$$

$$A_{qnC} = \int I_{0q} \cos(n \omega t) dt = \frac{I_{0q}}{n \omega} \sin n \omega t$$

$$A_{qnP} = \int \sqrt{2} I_{hq} \cos(h \omega t + \varphi_{hq}) \cos(n \omega t) dt$$

$$A_{qnP} = \sqrt{2} I_{hq} \left( \frac{\sin(h \omega t + \varphi_{hq} - n \omega t)}{2 \omega (h - n)} + \frac{\sin(h \omega t + \varphi_{hq} + n \omega t)}{2 \omega (h + n)} \right) \quad h \neq n$$

$$A_{qnP} = \sqrt{2} I_{hq} \left( \frac{t \cos \varphi_{hq}}{2} + \frac{\sin(2 n \omega t + \varphi_{hq})}{4 n \omega} \right) \quad h = n$$

$$B_{qnH} = \int K_q e^{-t/\tau_q} \sin(n \omega t) dt = \frac{K_q e^{-t/\tau_q}}{\frac{1}{\tau_q^2} + n^2 \omega^2} \left( -n \omega \cos n \omega t - \frac{1}{\tau_q} \sin n \omega t \right)$$

$$B_{qnC} = \int I_{0q} \sin(n \omega t) dt = -\frac{I_{0q}}{n \omega} \cos n \omega t$$

$$B_{qnP} = \int \sqrt{2} I_{hq} \cos(h \omega t + \varphi_{hq}) \sin(n \omega t) dt$$

$$B_{qnP} = \sqrt{2} I_{hq} \left( \frac{-\cos(h\omega t + \varphi_{hq} + n\omega t)}{2\omega(h+n)} + \frac{\cos(h\omega t + \varphi_{hq} - n\omega t)}{2\omega(h-n)} \right) \quad h \neq n$$

$$B_{qnP} = \sqrt{2} I_{nq} \left( \frac{-\cos(2n\omega t + \varphi_{nq})}{4n\omega} - \frac{t \sin \varphi_{nq}}{2} \right) \quad h = n$$

Así pues tendremos que las componentes serán

$$a_n = \sum_{q=1}^{10} \frac{2}{T} \left[ A_{qnH}(t_{q+1}) + A_{qnC}(t_{q+1}) + \sum_{h=1}^{h_{\max}} A_{qnP}(t_{q+1}) - A_{qnH}(t_q) - A_{qnC}(t_q) - \sum_{h=1}^{h_{\max}} A_{qnP}(t_q) \right]$$

$$b_n = \sum_{q=1}^{10} \frac{2}{T} \left[ B_{qnH}(t_{q+1}) + B_{qnC}(t_{q+1}) + \sum_{h=1}^{h_{\max}} B_{qnP}(t_{q+1}) - B_{qnH}(t_q) - B_{qnC}(t_q) - \sum_{h=1}^{h_{\max}} B_{qnP}(t_q) \right]$$

y, entonces,

$$\underline{I}_n = I_n \angle \psi_n = \frac{1}{\sqrt{2}} (a_n - j b_n)$$

## 8. Simplificaciones por simetría

En caso de que la tensión de alimentación tenga simetría de semionda el desarrollo se simplifica ya que las ondas de intensidad y de tensión de arco también presentan simetría. La tensión de alimentación, dada la simetría, carecerá de armónicos pares. Las características del modelo se presentan en el recuadro siguiente

<b>Número de tramos</b>	<b>5</b>
Tramos sin ecuación diferencial	0
Tramos de primer orden	5
Tramos de segundo orden	0
<b>Número de incógnitas</b>	<b>5</b>
<b>Número de ecuaciones de cambio</b>	<b>5</b>

<b>Número de constantes</b>	<b>5</b>
<b>Número de ecuaciones de continuidad y periodicidad</b>	<b>5</b>
Ecuaciones de continuidad	4
Ecuaciones de periodicidad	1

### 8.1. Solución completa de las ecuaciones

En este caso se tendrá una onda de cinco tramos ya que la del otro semiperiodo podrá obtenerse a partir de ésta. Además consideraremos que

$t_1 - t_2$	$u_{A1} = U_E$	$i > 0$	$I_S >  i  > I_P$	$L_1 = L_P$
$t_2 - t_3$	$u_{A2} = U_E$	$i > 0$	$ i  > I_S$	$L_2 = L_S$
$t_3 - t_4$	$u_{A3} = U_E$	$i > 0$	$I_S >  i  > I_P$	$L_3 = L_P$
$t_4 - t_5$	$u_{A4} = U_E$	$i > 0$	$ i  < I_P$	$L_4 = L_N$
$t_5 - t_6$	$u_{A5} = -U_E$	$i < 0$	$ i  < I_P$	$L_5 = L_N$

Las expresiones correspondientes, para un tramo  $q$  ( $q = 1..5$ ) serán

$$t_q - t_{q+1} \quad i_q(t) = K_q e^{-t/\tau_q} + I_{0q} + \sum_{\substack{h=1 \\ h=2i-1}}^{(h_{\max}+1)/2} \sqrt{2} I_{hq} \cos(h \omega t + \varphi_{hq})$$

y para los demás tramos  $q$  ( $q = 6..10$ ) serán

$$t_q - t_{q+1} \quad i_q(t) = -i_q \left( t - \frac{T}{2} \right)$$

con

$$u(t) = \sum_{\substack{h=1 \\ h=2i-1}}^{(h_{\max}+1)/2} \sqrt{2} U_h \cos(h \omega t + \varphi_h)$$

$$\tau_q = \frac{L_q}{R} \quad I_{0q} = \frac{-U_{Aq}}{R} \quad t_6 = t_1 + \frac{T}{2}$$

$$\underline{U}_h = U_{h|\varphi_h} \quad I_{hq} = I_{hq|\varphi_{hq}} \quad I_{hq} = \frac{U_h}{Z_{hq}}$$

$$Z_{hq} = R + j h \omega L_q$$

## 8.2. Sistema a resolver

En este caso el sistema a resolver estará formado por

$$f_q(t_{q+1}) = K_q e^{-t_{q+1}/\tau_q} + I_{0q} + \sum_{\substack{i=1 \\ h=2i-1}}^{(h_{\max}+1)/2} \sqrt{2} I_{hq} \cos(h \omega t_{q+1} + \varphi_{hq}) + I_q = 0 \quad q = 1..5$$

con

$$I_1 = I_2 = -I_S \quad I_3 = -I_P$$

$$I_4 = 0 \quad I_5 = I_P$$

Simplificando la ecuación de  $f_5$

$$f_5(t_1) = K_5 e^{-T/(2\tau_5)} e^{-t_1/\tau_5} + I_{05} - \sum_{\substack{i=1 \\ h=2i-1}}^{(h_{\max}+1)/2} \sqrt{2} I_{h5} \cos(h \omega t_1 + \varphi_{h5}) + I_5 = 0$$

## 8.3. Determinación de constantes

$$K_q = e^{t_q/\tau_q} \left[ -I_{q-1} - I_{0q} - \sum_{\substack{i=1 \\ h=2i-1}}^{(h_{\max}+1)/2} \sqrt{2} I_{hq} \cos(h \omega t_q + \varphi_{hq}) \right] \quad q = 2..5$$

$$K_1 = e^{t_1/\tau_1} \left[ I_5 - I_{01} - \sum_{\substack{i=1 \\ h=2i-1}}^{(h_{\max}+1)/2} \sqrt{2} I_{h1} \cos(h \omega t_1 + \varphi_{h1}) \right]$$

#### 8.4. Elección del valor inicial

$$t_5 = \frac{1}{\omega} \left( \frac{\pi}{2} - \varphi_{14} \right)$$

$$t_3 = \frac{\left( \arccos \frac{I_s}{\sqrt{2} I_{14}} \right) - \varphi_{14}}{\omega}$$

$$t_4 = \frac{\left( \arccos \frac{I_p}{\sqrt{2} I_{14}} \right) - \varphi_{14}}{\omega}$$

$$t_1 = \left( t_5 - \frac{T}{2} \right) + (t_5 - t_4) = 2 t_5 - \frac{T}{2} - t_4$$

$$t_2 = \left( t_5 - \frac{T}{2} \right) + (t_5 - t_3) = 2 t_5 - \frac{T}{2} - t_3$$

#### 8.5. Descomposición armónica

$$A_{qnH} = \int K_q e^{-t/\tau_q} \cos(n \omega t) dt = \frac{K_q e^{-t/\tau_q}}{\frac{1}{\tau_q^2} + n^2 \omega^2} \left( -\frac{1}{\tau_q} \cos n \omega t + n \omega \sin n \omega t \right)$$

$$A_{qnC} = \int I_{0q} \cos(n \omega t) dt = \frac{I_{0q}}{n \omega} \sin n \omega t$$

$$A_{qnP} = \int \sqrt{2} I_{hq} \cos(h \omega t + \varphi_{hq}) \cos(n \omega t) dt$$

$$A_{qnP} = \sqrt{2} I_{hq} \left( \frac{\sin(h \omega t + \varphi_{hq} - n \omega t)}{2 \omega (h - n)} + \frac{\sin(h \omega t + \varphi_{hq} + n \omega t)}{2 \omega (h + n)} \right) \quad h \neq n$$

$$A_{qnP} = \sqrt{2} I_{hq} \left( \frac{t \cos \varphi_{hq}}{2} + \frac{\sin(2 n \omega t + \varphi_{hq})}{4 n \omega} \right) \quad h = n$$

$$B_{qnH} = \int K_q e^{-t/\tau_q} \sin(n \omega t) dt = \frac{K_q e^{-t/\tau_q}}{\frac{1}{\tau_q^2} + n^2 \omega^2} \left( -n \omega \cos n \omega t - \frac{1}{\tau_q} \sin n \omega t \right)$$

$$B_{qnC} = \int I_{0q} \sin(n \omega t) dt = -\frac{I_{0q}}{n \omega} \cos n \omega t$$

$$B_{qnP} = \int \sqrt{2} I_{hq} \cos(h \omega t + \varphi_{hq}) \sin(n \omega t) dt$$

$$B_{qnP} = \sqrt{2} I_{hq} \left( \frac{-\cos(h \omega t + \varphi_{hq} + n \omega t)}{2 \omega (h + n)} + \frac{\cos(h \omega t + \varphi_{hq} - n \omega t)}{2 \omega (h - n)} \right) \quad h \neq n$$

$$B_{qnP} = \sqrt{2} I_{hq} \left( \frac{-\cos(2 n \omega t + \varphi_{hq})}{4 n \omega} - \frac{t \sin \varphi_{hq}}{2} \right) \quad h = n$$

Así pues tendremos que las componentes serán (sólo para n impar)

$$a_n = \sum_{q=1}^5 \frac{4}{T} \left[ A_{qnH}(t_{q+1}) + A_{qnC}(t_{q+1}) + \sum_{\substack{i=1 \\ h=2i-1}}^{(h_{\max}+1)/2} A_{qnP}(t_{q+1}) - A_{qnH}(t_q) - A_{qnC}(t_q) - \sum_{\substack{i=1 \\ h=2i-1}}^{(h_{\max}+1)/2} A_{qnP}(t_q) \right]$$

$$b_n = \sum_{q=1}^5 \frac{4}{T} \left[ B_{qnH}(t_{q+1}) + B_{qnC}(t_{q+1}) + \sum_{\substack{i=1 \\ h=2i-1}}^{(h_{\max}+1)/2} B_{qnP}(t_{q+1}) - B_{qnH}(t_q) - B_{qnC}(t_q) - \sum_{\substack{i=1 \\ h=2i-1}}^{(h_{\max}+1)/2} B_{qnP}(t_q) \right]$$

con

$$t_6 = t_1 + \frac{T}{2}$$

y, entonces,

$$\underline{I}_n = I_n \angle \psi_n = \frac{1}{\sqrt{2}} (a_n - j b_n)$$

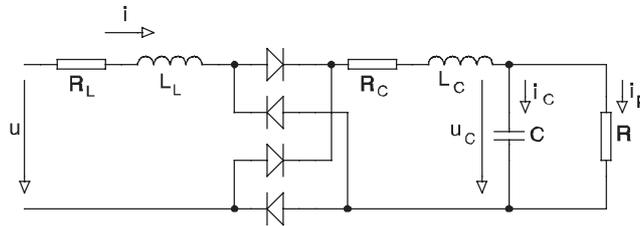
---

# 10. Fuente de alimentación

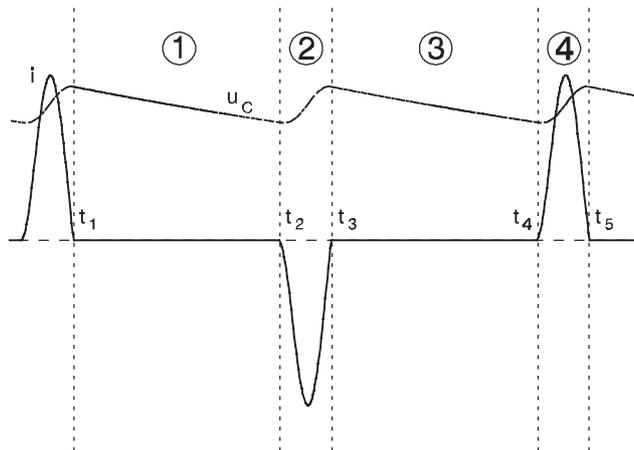
---

## 1. Modelo físico

El modelo de una fuente de alimentación será (ver figura) un rectificador ideal en puente con un condensador de filtro (C) que alimenta una carga que, en régimen permanente, representaremos mediante una resistencia (R) ya que se encuentra en el lado de corriente continua. Tendremos en cuenta la resistencia y la reactancia presentes tanto en el lado de continua ( $R_c$  y  $L_c$ ) como en el de alterna ( $R_L$  y  $L_L$ ).



El modelo representado tendrá dos formas de trabajo diferentes según si el rectificador conduce o no conduce; además deberá tenerse en cuenta el signo de la intensidad por lo que deberemos considerar cuatro tramos. En la figura siguiente se han representado, para un caso concreto, la intensidad del circuito (i) y la tensión en el condensador ( $u_c$ ) y se han indicado los cuatro tramos.



Estos tramos se caracterizarán por

$t_1 - t_2$        $i = 0$       Descarga de C sobre R

$t_2 - t_3$	$i < 0$	Carga de C
$t_3 - t_4$	$i = 0$	Descarga de C sobre R
$t_4 - t_5$	$i > 0$	Carga de C

Las características del modelo se presentan en el recuadro siguiente

<b>Número de tramos</b>		<b>4</b>
Tramos sin ecuación diferencial	0	
Tramos de primer orden	2	
Tramos de segundo orden	2	
<b>Número de incógnitas</b>		<b>4</b>
<b>Número de ecuaciones de cambio</b>		<b>4</b>
<b>Número de constantes</b>		<b>6</b>
<b>Número de ecuaciones de continuidad y periodicidad</b>		<b>6</b>
Ecuaciones de continuidad	5	
Ecuaciones de periodicidad	1	

## 2. Ecuaciones de los tramos

En este caso el sistema tiene dos variables dinámicas por lo que habrá que tratar las expresiones de ambas. Consideraremos que estas variables son la intensidad ( $i$ ) y la tensión en el condensador ( $u_C$ ). En los desarrollos siguientes consideraremos que

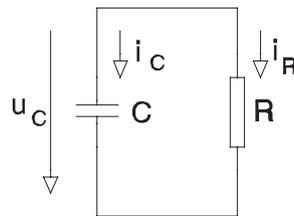
$$u(t) = \sum_{h=1}^{h_{\max}} \sqrt{2} U_h \cos(h \omega t + \varphi_h)$$

$$\omega = 2 \pi f$$

$$T = \frac{1}{f}$$

## 2.1. Tramos 1 y 3

Los tramos 1 y 3 son formalmente idénticos, así pues los trataremos conjuntamente. Dado que el rectificador no conduce durante estos tramos, el esquema se simplifica, como se muestra en la figura adjunta.



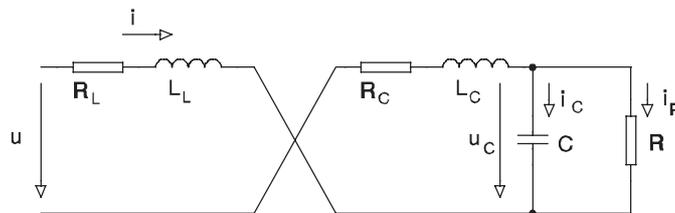
Las expresiones correspondientes serán las siguientes.

$$\dot{i}(t) = i_C(t) + i_R(t) = 0$$

$$C \frac{du_C}{dt} + \frac{u_C(t)}{R} = 0$$

## 2.2. Tramo 2

Durante el tramo 2 el rectificador conduce a partir de la semionda negativa de la tensión de alimentación, teniendo en cuenta que consideramos un rectificador ideal, el esquema se simplifica, como se muestra en la figura.



Las expresiones correspondientes serán las siguientes.

$$u(t) = R_E i(t) + L_E \frac{di}{dt} - u_C(t)$$

$$i(t) = -C \frac{du_C}{dt} - \frac{u_C(t)}{R}$$

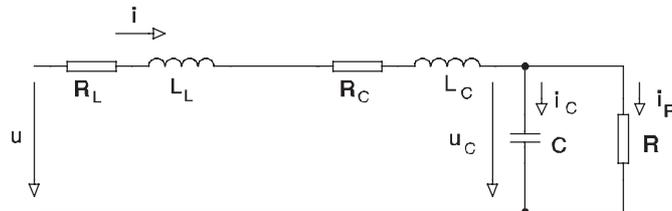
con

$$R_E = R_L + R_C$$

$$L_E = L_L + L_C$$

### 2.3. Tramo 4

Durante el tramo 4 el rectificador conduce a partir de la semionda positiva de la tensión de alimentación, teniendo en cuenta que consideramos un rectificador ideal, el esquema se simplifica, como se muestra en la figura adjunta.



Las expresiones correspondientes serán las siguientes.

$$u(t) = R_E i(t) + L_E \frac{di}{dt} + u_C(t)$$

$$i(t) = C \frac{du_C}{dt} + \frac{u_C(t)}{R}$$

con

$$R_E = R_L + R_C$$

$$L_E = L_L + L_C$$

## 3. Solución de las ecuaciones

### 3.1. Tramos 1 y 3

Se trata de la descarga de un condensador, así pues la solución será la siguiente.

$$i(t) = 0$$

$$u_C(t) = K e^{-t/\tau}$$

$$\tau = RC$$

por tanto, para cada tramo será

$$t_1 - t_2$$

$$i_1(t) = 0$$

$$u_{C1}(t) = K_1 e^{-t/\tau}$$

$$t_3 - t_4$$

$$i_3(t) = 0$$

$$u_{C3}(t) = K_3 e^{-t/\tau}$$

### 3.2. Tramos 2 y 4

Dado que las expresiones de ambos tramos sólo difieren en el signo que lleva el término  $u_C(t)$ , haremos un cambio de variable sobre las expresiones.

$$u_R(t) = -u_C(t) \quad t_2 \leq t \leq t_3 \quad u_R(t) = u_C(t) \quad t_4 \leq t \leq t_5$$

$$u(t) = R_E i(t) + L_E \frac{di}{dt} + u_R(t) \quad i(t) = C \frac{du_R}{dt} + \frac{u_R(t)}{R}$$

que, despejando las derivadas, se convierten en

$$\frac{di}{dt} = \frac{1}{L_E} u(t) - \frac{R_E}{L_E} i(t) - \frac{1}{L_E} u_R(t) \quad \frac{du_R}{dt} = \frac{1}{C} i(t) - \frac{1}{RC} u_R(t)$$

que podemos escribir en forma matricial

$$\frac{d}{dt} \begin{pmatrix} i \\ u_R \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} -\frac{R_E}{L_E} & -\frac{1}{L_E} \\ \frac{1}{C} & -\frac{1}{RC} \end{pmatrix} \begin{pmatrix} i \\ u_R \end{pmatrix} + \begin{pmatrix} \frac{1}{L_E} \\ 0 \end{pmatrix} u(t)$$

Para hallar la solución completa de la ecuación debe resolverse la ecuación homogénea y hallarse una solución particular.

#### 3.2.1. Solución de la homogénea

La ecuación homogénea será

$$\frac{d}{dt} \begin{pmatrix} i \\ u_R \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} -\frac{R_E}{L_E} & -\frac{1}{L_E} \\ \frac{1}{C} & -\frac{1}{RC} \end{pmatrix} \begin{pmatrix} i \\ u_R \end{pmatrix}$$

y, para resolverla, deberemos hallar las raíces del polinomio característico.

$$|\lambda I - \mathbf{A}| = \begin{vmatrix} \lambda + \frac{R_E}{L_E} & \frac{1}{L_E} \\ -\frac{1}{C} & \lambda + \frac{1}{RC} \end{vmatrix} = \lambda^2 + \frac{L_E + R_E RC}{L_E RC} \lambda + \frac{R + R_E}{L_E RC} = 0$$

cuya solución será

$$\lambda = -\frac{1}{2} \frac{L_E + R_E RC}{L_E RC} \pm \frac{1}{2} \sqrt{\frac{L_E^2 - 2 L_E R_E RC + R_E^2 R^2 C^2 - 4 L_E R^2 C}{L_E^2 R^2 C^2}}$$

el radicando será el discriminante (D)

$$D = \frac{L_E^2 - 2 L_E R_E RC + R_E^2 R^2 C^2 - 4 L_E R^2 C}{L_E^2 R^2 C^2}$$

y llamamos

$$\mu = -\frac{1}{2} \frac{L_E + R_E RC}{L_E RC} \quad \epsilon = \frac{\sqrt{|D|}}{2}$$

Según el signo del discriminante la solución tendrá aspecto diferente. Así si el discriminante es negativo la solución será oscilante y las dos raíces serán complejas conjugadas, siendo  $\mu$  su parte real y  $\epsilon$  su parte imaginaria; mientras que si es positivo la solución será aperiódica (no oscilante) y las dos raíces serán reales de valor

$$\lambda_1 = \mu + \epsilon$$

$$\lambda_2 = \mu - \epsilon$$

### 3.2.1.1. Caso aperiódico

Si las raíces son reales la solución de la homogénea presentará el siguiente aspecto

$$u_R = K_1 e^{\lambda_1 t} + K_2 e^{\lambda_2 t}$$

$$i = K_{1p} K_1 e^{\lambda_1 t} + K_{2p} K_2 e^{\lambda_2 t}$$

donde las constantes de proporcionalidad  $K_{1p}$  y  $K_{2p}$  se deducen sustituyendo  $u_R$  e  $i$  en la expresión

$$i(t) = C \frac{d u_R}{dt} + \frac{u_R(t)}{R}$$

obteniéndose

$$K_{1p} = \frac{1}{R} + \lambda_1 C$$

$$K_{2p} = \frac{1}{R} + \lambda_2 C$$

### 3.2.1.2. Caso oscilante

Si las raíces son complejas la solución de la homogénea presentará el siguiente aspecto

$$u_R = K_1 e^{\mu t} \cos(\epsilon t + K_2)$$

$$i = K_p K_1 e^{\mu t} \cos(\epsilon t + K_2 + \beta)$$

Descomponemos la segunda ecuación para hacer desaparecer el ángulo  $\beta$ .

$$i = K_p K_1 e^{\mu t} \cos(\epsilon t + K_2) \cos(\beta) - K_p K_1 e^{\mu t} \sin(\epsilon t + K_2) \sin(\beta)$$

$$i = K_1 e^{\mu t} [K_{pr} \cos(\epsilon t + K_2) - K_{pi} \sin(\epsilon t + K_2)]$$

con

$$K_{pr} = K_p \cos(\beta)$$

$$K_{pi} = K_p \sin(\beta)$$

donde las constantes de proporcionalidad  $K_{pr}$  y  $K_{pi}$  se deducen a partir de la expresión

$$i(t) = C \frac{d u_R}{dt} + \frac{u_R(t)}{R}$$

obteniéndose

$$K_{pr} = \frac{1}{R} + \mu C$$

$$K_{pi} = \epsilon C$$

### 3.2.2. Solución particular

Las componentes de la solución particular las determinaremos fasorialmente tomando

$$\underline{U}_h = U_h \angle \varphi_h \qquad \underline{U}_h = R_E I_h + j h \omega L_E I_h + U_{Rh} = (R_E + j h \omega L_E) I_h + U_{Rh}$$

$$I_h = \frac{U_{Rh}}{R} + j h \omega C U_{Rh} = Y_h U_{Rh} = I_h \angle \varphi_{Ih} \qquad Y_h = \frac{1}{R} + j h \omega C = Y_h \angle \varphi_{Yh}$$

$$\underline{U}_h = \left[ 1 + Y_h (R_E + j h \omega L_E) \right] U_{Rh} = M_h U_{Rh}$$

$$\underline{U}_{Rh} = \frac{U_h}{M_h} = U_{Rh} \angle \varphi_{Rh} \qquad M_h = 1 + Y_h (R_E + j h \omega L_E) = M_h \angle \varphi_{Mh}$$

La solución particular será, por tanto

$$u_R(t) = \sum_{h=1}^{h_{\max}} \sqrt{2} U_{Rh} \cos(h \omega t + \varphi_{Rh}) \qquad i(t) = \sum_{h=1}^{h_{\max}} \sqrt{2} I_h \cos(h \omega t + \varphi_{Ih})$$

### 3.2.3. Solución completa

La ecuación completa se obtendrá como suma de la homogénea más la particular. Se tendrán dos casos según si la solución es oscilante o aperiódica. En ambos casos debe tenerse en cuenta que

$$D = \frac{L_E^2 - 2 L_E R_E R C + R_E^2 R^2 C^2 - 4 L_E R^2 C}{L_E^2 R^2 C^2}$$

$$\mu = -\frac{1}{2} \frac{L_E + R_E R C}{L_E R C} \qquad \epsilon = \frac{\sqrt{|D|}}{2}$$

$$\lambda_1 = \mu + \epsilon$$

$$\lambda_2 = \mu - \epsilon$$

$$t_5 = t_1 + T$$

$$\underline{U}_h = U_h \angle \varphi_h$$

$$\underline{I}_h = \frac{\underline{U}_{Ch}}{R} + j h \omega C \underline{U}_{Ch} = \underline{Y}_h \underline{U}_{Ch} = I_h \angle \varphi_{Ih}$$

$$\underline{Y}_h = \frac{1}{R} + j h \omega C = Y_h \angle \varphi_{Yh}$$

$$\underline{U}_{Ch} = \frac{\underline{U}_h}{M_h} = U_{Ch} \angle \varphi_{Ch}$$

$$\underline{M}_h = 1 + \underline{Y}_h (R_E + j h \omega L_E) = M_h \angle \varphi_{Mh}$$

### 3.2.3.1. Caso aperiódico ( $D > 0$ )

La solución completa vendrá dada por las siguientes expresiones:

$$u_R(t) = K_1 e^{\lambda_1 t} + K_2 e^{\lambda_2 t} + \sum_{h=1}^{h_{\max}} \sqrt{2} U_{Rh} \cos(h \omega t + \varphi_{Rh})$$

$$i(t) = K_{1p} K_1 e^{\lambda_1 t} + K_{2p} K_2 e^{\lambda_2 t} + \sum_{h=1}^{h_{\max}} \sqrt{2} I_h \cos(h \omega t + \varphi_{Ih})$$

por tanto, para cada tramo será

$$t_2 - t_3 \quad u_{C2}(t) = -K_{21} e^{\lambda_1 t} - K_{22} e^{\lambda_2 t} - \sum_{h=1}^{h_{\max}} \sqrt{2} U_{Ch} \cos(h \omega t + \varphi_{Ch})$$

$$i_2(t) = K_{1p} K_{21} e^{\lambda_1 t} + K_{2p} K_{22} e^{\lambda_2 t} + \sum_{h=1}^{h_{\max}} \sqrt{2} I_h \cos(h \omega t + \varphi_{Ih})$$

$$t_4 - t_5 \quad u_{C4}(t) = K_{41} e^{\lambda_1 t} + K_{42} e^{\lambda_2 t} + \sum_{h=1}^{h_{\max}} \sqrt{2} U_{Ch} \cos(h \omega t + \varphi_{Ch})$$

$$i_4(t) = K_{1p} K_{41} e^{\lambda_1 t} + K_{2p} K_{42} e^{\lambda_2 t} + \sum_{h=1}^{h_{\max}} \sqrt{2} I_h \cos(h \omega t + \varphi_{Ih})$$

con

$$K_{1p} = \frac{1}{R} + \lambda_1 C \qquad K_{2p} = \frac{1}{R} + \lambda_2 C$$

### 3.2.3.2. Caso oscilante ( $D < 0$ )

La solución completa vendrá dada por las siguientes expresiones:

$$u_R(t) = K_1 \theta^{\mu t} \text{Cos}(\epsilon t + K_2) + \sum_{h=1}^{h_{\max}} \sqrt{2} U_{Rh} \text{Cos}(h \omega t + \varphi_{Rh})$$

$$i(t) = K_1 \theta^{\mu t} [K_{pr} \text{Cos}(\epsilon t + K_2) - K_{pi} \text{Sin}(\epsilon t + K_2)] + \sum_{h=1}^{h_{\max}} \sqrt{2} I_h \text{Cos}(h \omega t + \varphi_{Ih})$$

por tanto, para cada tramo será

$$t_2 - t_3 \qquad u_{C2}(t) = -K_{21} \theta^{\mu t} \text{Cos}(\epsilon t + K_{22}) - \sum_{h=1}^{h_{\max}} \sqrt{2} U_{Ch} \text{Cos}(h \omega t + \varphi_{Ch})$$

$$i_2(t) = K_{21} \theta^{\mu t} [K_{pr} \text{Cos}(\epsilon t + K_{22}) - K_{pi} \text{Sin}(\epsilon t + K_{22})] + \sum_{h=1}^{h_{\max}} \sqrt{2} I_h \text{Cos}(h \omega t + \varphi_{Ih})$$

$$t_4 - t_5 \qquad u_{C4}(t) = K_{41} \theta^{\mu t} \text{Cos}(\epsilon t + K_{42}) + \sum_{h=1}^{h_{\max}} \sqrt{2} U_{Ch} \text{Cos}(h \omega t + \varphi_{Ch})$$

$$i_4(t) = K_{41} \theta^{\mu t} [K_{pr} \text{Cos}(\epsilon t + K_{42}) - K_{pi} \text{Sin}(\epsilon t + K_{42})] + \sum_{h=1}^{h_{\max}} \sqrt{2} I_h \text{Cos}(h \omega t + \varphi_{Ih})$$

con

$$K_{pr} = \frac{1}{R} + \mu C \qquad K_{pi} = \epsilon C$$

## 4. Condiciones de cambio

Las condiciones de cambio de los tramos impares deberán indicar que la conducción del rectificador se inicia cuando la tensión en el lado de alterna supera la del lado de continua, es decir cuando la tensión de red (rectificada) y la tensión del condensador se igualan. En los tramos pares se debe poner de manifiesto que la conducción termina al paso por cero de la onda de intensidad. Así pues tendremos

$$u_{C1}(t_2) = -u(t_2) \qquad i_2(t_3) = 0$$

$$u_{C3}(t_4) = u(t_4) \qquad i_4(t_1 + T) = 0$$

### 4.1. Sistema a resolver

Las condiciones de cambio expresadas en forma de función igualada a cero y desarrollada, formarán el sistema no lineal a resolver para obtener las cuatro incógnitas,  $t_1$  a  $t_4$ .

$$f_1(t_2) = u_{C1}(t_2) + u(t_2) = 0 \qquad f_2(t_3) = i_2(t_3) = 0$$

$$f_3(t_4) = u_{C3}(t_4) - u(t_4) = 0 \qquad f_4(t_1) = i_4(t_1 + T) = 0$$

#### 4.1.1. Caso aperiódico

$$f_1(t_2) = K_1 e^{-t_2/\tau} + \sum_{h=1}^{h_{\max}} \sqrt{2} U_h \cos(h \omega t_2 + \varphi_h) = 0$$

$$f_2(t_3) = K_{1p} K_{21} e^{\lambda_1 t_3} + K_{2p} K_{22} e^{\lambda_2 t_3} + \sum_{h=1}^{h_{\max}} \sqrt{2} I_h \cos(h \omega t_3 + \varphi_{lh}) = 0$$

$$f_3(t_4) = K_3 e^{-t_4/\tau} - \sum_{h=1}^{h_{\max}} \sqrt{2} U_h \cos(h \omega t_4 + \varphi_h) = 0$$

$$f_4(t_1) = K_{1p} K_{41} e^{\lambda_1(t_1 + T)} + K_{2p} K_{42} e^{\lambda_2(t_1 + T)} + \sum_{h=1}^{h_{\max}} \sqrt{2} I_h \cos(h \omega (t_1 + T) + \varphi_{lh}) = 0$$

Simplificando la ecuación de  $f_4$

$$f_4(t_1) = K_{1p} K_{41} e^{\lambda_1 T} e^{\lambda_1 t_1} + K_{2p} K_{42} e^{\lambda_2 T} e^{\lambda_2 t_1} + \sum_{h=1}^{h_{\max}} \sqrt{2} I_h \cos(h \omega t_1 + \varphi_{lh}) = 0$$

#### 4.1.2. Caso oscilante

$$f_1(t_2) = K_1 e^{-t_2/\tau} + \sum_{h=1}^{h_{\max}} \sqrt{2} U_h \cos(h \omega t_2 + \varphi_h) = 0$$

$$f_2(t_3) = K_{21} e^{\mu t_3} [K_{pr} \cos(\epsilon t_3 + K_{22}) - K_{pi} \sin(\epsilon t_3 + K_{22})] + \sum_{h=1}^{h_{\max}} \sqrt{2} I_h \cos(h \omega t_3 + \varphi_{lh}) = 0$$

$$f_3(t_4) = K_3 e^{-t_4/\tau} - \sum_{h=1}^{h_{\max}} \sqrt{2} U_h \cos(h \omega t_4 + \varphi_h) = 0$$

$$f_4(t_1) = K_{41} e^{\mu(t_1 + T)} [K_{pr} \cos(\epsilon(t_1 + T) + K_{42}) - K_{pi} \sin(\epsilon(t_1 + T) + K_{42})] + \sum_{h=1}^{h_{\max}} \sqrt{2} I_h \cos(h \omega(t_1 + T) + \varphi_{lh})$$

Simplificando la ecuación de  $f_4$

$$f_4(t_1) = K_{41} e^{\mu T} e^{\mu t_1} [K_{pr} \cos(\epsilon(t_1 + T) + K_{42}) - K_{pi} \sin(\epsilon(t_1 + T) + K_{42})] + \sum_{h=1}^{h_{\max}} \sqrt{2} I_h \cos(h \omega t_1 + \varphi_{lh}) = 0$$

## 5. Condiciones de continuidad y periodicidad

Las ecuaciones de continuidad serán

$$u_{C2}(t_2) = u_{C1}(t_2)$$

$$u_{C3}(t_3) = u_{C2}(t_3)$$

$$u_{C4}(t_4) = u_{C3}(t_4)$$

$$i_2(t_2) = i_1(t_2)$$

$$i_4(t_4) = i_3(t_4)$$

y la de periodicidad

$$u_{C1}(t_1) = u_{C4}(t_1 + T)$$

Observemos que si relacionamos las condiciones de cambio con las de continuidad y periodicidad obtenemos

$$\begin{aligned} u_{C1}(t_1) &= u_{C4}(t_1 + T) & u_{C2}(t_2) &= u_{C1}(t_2) = -u(t_2) & u_{C3}(t_3) &= u_{C2}(t_3) \\ u_{C4}(t_4) &= u_{C3}(t_4) = u(t_4) & i_2(t_2) &= i_1(t_2) = 0 & i_4(t_4) &= i_3(t_4) = 0 \end{aligned}$$

## 5.1. Determinación de constantes

Las constantes  $K_1$ ,  $K_{21}$ ,  $K_{22}$ ,  $K_3$ ,  $K_{41}$  y  $K_{42}$  se determinarán, en función de  $t_1$ ,  $t_2$ ,  $t_3$  y  $t_4$ , despejándolas de las condiciones de continuidad y periodicidad (condiciones iniciales de cada tramo).

### 5.1.1. Caso aperiódico

Las condiciones iniciales escritas en forma desarrollada son

$$\begin{aligned} K_1 e^{-t_1/\tau} &= K_{41} e^{\lambda_1(t_1+T)} + K_{42} e^{\lambda_2(t_1+T)} + \sum_{h=1}^{h_{\max}} \sqrt{2} U_{Ch} \cos(h \omega t_1 + \varphi_{Ch}) \\ -K_{21} e^{\lambda_1 t_2} - K_{22} e^{\lambda_2 t_2} - \sum_{h=1}^{h_{\max}} \sqrt{2} U_{Ch} \cos(h \omega t_2 + \varphi_{Ch}) &= - \sum_{h=1}^{h_{\max}} \sqrt{2} U_h \cos(h \omega t_2 + \varphi_h) \\ K_3 e^{-t_3/\tau} &= -K_{21} e^{\lambda_1 t_3} - K_{22} e^{\lambda_2 t_3} - \sum_{h=1}^{h_{\max}} \sqrt{2} U_{Ch} \cos(h \omega t_3 + \varphi_{Ch}) \\ K_{41} e^{\lambda_1 t_4} + K_{42} e^{\lambda_2 t_4} + \sum_{h=1}^{h_{\max}} \sqrt{2} U_{Ch} \cos(h \omega t_4 + \varphi_{Ch}) &= \sum_{h=1}^{h_{\max}} \sqrt{2} U_h \cos(h \omega t_4 + \varphi_h) \end{aligned}$$

$$K_{1p} K_{21} e^{\lambda_1 t_2} + K_{2p} K_{22} e^{\lambda_2 t_2} + \sum_{h=1}^{h_{\max}} \sqrt{2} I_h \cos(h \omega t_2 + \varphi_{lh}) = 0$$

$$K_{1p} K_{41} e^{\lambda_1 t_4} + K_{2p} K_{42} e^{\lambda_2 t_4} + \sum_{h=1}^{h_{\max}} \sqrt{2} I_h \cos(h \omega t_4 + \varphi_{lh}) = 0$$

de donde

$$K_{21} = \frac{\sum_{h=1}^{h_{\max}} \sqrt{2} I_h \cos(h \omega t_2 + \varphi_{lh}) + K_{2p} \left[ \sum_{h=1}^{h_{\max}} \sqrt{2} U_h \cos(h \omega t_2 + \varphi_h) - \sum_{h=1}^{h_{\max}} \sqrt{2} U_{Ch} \cos(h \omega t_2 + \varphi_{Ch}) \right]}{(K_{2p} - K_{1p}) e^{\lambda_1 t_2}}$$

$$K_{22} = \frac{\sum_{h=1}^{h_{\max}} \sqrt{2} I_h \cos(h \omega t_2 + \varphi_{lh}) + K_{1p} \left[ \sum_{h=1}^{h_{\max}} \sqrt{2} U_h \cos(h \omega t_2 + \varphi_h) - \sum_{h=1}^{h_{\max}} \sqrt{2} U_{Ch} \cos(h \omega t_2 + \varphi_{Ch}) \right]}{(K_{1p} - K_{2p}) e^{\lambda_2 t_2}}$$

$$K_3 = -e^{t_3/\tau} \left( K_{21} e^{\lambda_1 t_3} + K_{22} e^{\lambda_2 t_3} + \sum_{h=1}^{h_{\max}} \sqrt{2} U_{Ch} \cos(h \omega t_3 + \varphi_{Ch}) \right)$$

$$K_{41} = \frac{\sum_{h=1}^{h_{\max}} \sqrt{2} I_h \cos(h \omega t_4 + \varphi_{lh}) + K_{2p} \left[ \sum_{h=1}^{h_{\max}} \sqrt{2} U_h \cos(h \omega t_4 + \varphi_h) - \sum_{h=1}^{h_{\max}} \sqrt{2} U_{Ch} \cos(h \omega t_4 + \varphi_{Ch}) \right]}{(K_{2p} - K_{1p}) e^{\lambda_1 t_4}}$$

$$K_{42} = \frac{\sum_{h=1}^{h_{\max}} \sqrt{2} I_h \cos(h \omega t_4 + \varphi_{lh}) + K_{1p} \left[ \sum_{h=1}^{h_{\max}} \sqrt{2} U_h \cos(h \omega t_4 + \varphi_h) - \sum_{h=1}^{h_{\max}} \sqrt{2} U_{Ch} \cos(h \omega t_4 + \varphi_{Ch}) \right]}{(K_{1p} - K_{2p}) e^{\lambda_2 t_4}}$$

$$K_1 = e^{t_1/\tau} \left( K_{41} e^{\lambda_1 (t_1 + T)} + K_{42} e^{\lambda_2 (t_1 + T)} + \sum_{h=1}^{h_{\max}} \sqrt{2} U_{Ch} \cos(h \omega t_1 + \varphi_{Ch}) \right)$$

### 5.1.2. Caso oscilante

Las condiciones iniciales escritas en forma desarrollada son

$$K_1 e^{-t_1/\tau} = K_{41} e^{\mu(t_1+T)} \text{Cos}(\epsilon(t_1+T) + K_{42}) + \sum_{h=1}^{h_{\max}} \sqrt{2} U_{Ch} \text{Cos}(h\omega t_1 + \varphi_{Ch})$$

$$- K_{21} e^{\mu t_2} \text{Cos}(\epsilon t_2 + K_{22}) - \sum_{h=1}^{h_{\max}} \sqrt{2} U_{Ch} \text{Cos}(h\omega t_2 + \varphi_{Ch}) = - \sum_{h=1}^{h_{\max}} \sqrt{2} U_h \text{Cos}(h\omega t_2 + \varphi_h)$$

$$K_3 e^{-t_3/\tau} = - K_{21} e^{\mu t_3} \text{Cos}(\epsilon t_3 + K_{22}) - \sum_{h=1}^{h_{\max}} \sqrt{2} U_{Ch} \text{Cos}(h\omega t_3 + \varphi_{Ch})$$

$$K_{41} e^{\mu t_4} \text{Cos}(\epsilon t_4 + K_{42}) + \sum_{h=1}^{h_{\max}} \sqrt{2} U_{Ch} \text{Cos}(h\omega t_4 + \varphi_{Ch}) = \sum_{h=1}^{h_{\max}} \sqrt{2} U_h \text{Cos}(h\omega t_4 + \varphi_h)$$

$$K_{21} e^{\mu t_2} [K_{pr} \text{Cos}(\epsilon t_2 + K_{22}) - K_{pi} \text{Sin}(\epsilon t_2 + K_{22})] + \sum_{h=1}^{h_{\max}} \sqrt{2} I_h \text{Cos}(h\omega t_2 + \varphi_{Ih}) = 0$$

$$K_{41} e^{\mu t_4} [K_{pr} \text{Cos}(\epsilon t_4 + K_{42}) - K_{pi} \text{Sin}(\epsilon t_4 + K_{42})] + \sum_{h=1}^{h_{\max}} \sqrt{2} I_h \text{Cos}(h\omega t_4 + \varphi_{Ih}) = 0$$

descomponiendo los términos oscilantes de pulsación  $\epsilon$ , se observan términos con  $K_{q1} \text{Cos} K_{q2}$  y con  $K_{q1} \text{Sin} K_{q2}$  que pueden ser convertidos a números complejos

$$\underline{K}_q = K_{q1} [K_{q2} = K_{q1} \text{Cos} K_{q2} + j K_{q1} \text{Sin} K_{q2} = K_{qr} + j K_{qi}]$$

de donde podremos despejar  $K_{qr}$  y  $K_{qi}$

$$K_{2r} = \frac{e^{-\mu t_2}}{K_{pi}} \left[ (K_{pr} \text{Sin}(\epsilon t_2) + K_{pi} \text{Cos}(\epsilon t_2)) \left( \sum_{h=1}^{h_{\max}} \sqrt{2} U_h \text{Cos}(h\omega t_2 + \varphi_h) - \sum_{h=1}^{h_{\max}} \sqrt{2} U_{Ch} \text{Cos}(h\omega t_2 + \varphi_{Ch}) \right) + \right. \\ \left. + \text{Sin}(\epsilon t_2) \sum_{h=1}^{h_{\max}} \sqrt{2} I_h \text{Cos}(h\omega t_2 + \varphi_{Ih}) \right]$$

$$K_{2l} = \frac{e^{-\mu t_2}}{K_{pl}} \left[ (K_{pr} \cos(\epsilon t_2) - K_{pl} \sin(\epsilon t_2)) \left( \sum_{h=1}^{h_{\max}} \sqrt{2} U_h \cos(h \omega t_2 + \varphi_h) - \sum_{h=1}^{h_{\max}} \sqrt{2} U_{Ch} \cos(h \omega t_2 + \varphi_{Ch}) \right) + \right. \\ \left. + \cos(\epsilon t_2) \sum_{h=1}^{h_{\max}} \sqrt{2} I_h \cos(h \omega t_2 + \varphi_{lh}) \right]$$

$$K_3 = e^{t_3/\tau} \left[ -K_{21} e^{\mu t_3} \cos(\epsilon t_3 + K_{22}) - \sum_{h=1}^{h_{\max}} \sqrt{2} U_{Ch} \cos(h \omega t_3 + \varphi_{Ch}) \right]$$

$$K_{4r} = \frac{e^{-\mu t_4}}{K_{pl}} \left[ (K_{pr} \sin(\epsilon t_4) + K_{pl} \cos(\epsilon t_4)) \left( \sum_{h=1}^{h_{\max}} \sqrt{2} U_h \cos(h \omega t_4 + \varphi_h) - \sum_{h=1}^{h_{\max}} \sqrt{2} U_{Ch} \cos(h \omega t_4 + \varphi_{Ch}) \right) + \right. \\ \left. + \sin(\epsilon t_4) \sum_{h=1}^{h_{\max}} \sqrt{2} I_h \cos(h \omega t_4 + \varphi_{lh}) \right]$$

$$K_{4l} = \frac{e^{-\mu t_4}}{K_{pl}} \left[ (K_{pr} \cos(\epsilon t_4) - K_{pl} \sin(\epsilon t_4)) \left( \sum_{h=1}^{h_{\max}} \sqrt{2} U_h \cos(h \omega t_4 + \varphi_h) - \sum_{h=1}^{h_{\max}} \sqrt{2} U_{Ch} \cos(h \omega t_4 + \varphi_{Ch}) \right) + \right. \\ \left. + \cos(\epsilon t_4) \sum_{h=1}^{h_{\max}} \sqrt{2} I_h \cos(h \omega t_4 + \varphi_{lh}) \right]$$

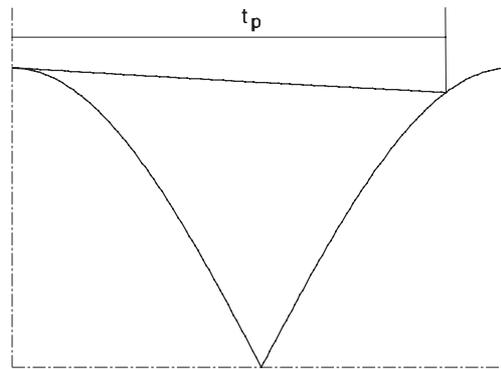
$$K_1 = e^{t_1/\tau} \left[ K_{41} e^{\mu (t_1 + T)} \cos(\epsilon (t_1 + T) + K_{42}) + \sum_{h=1}^{h_{\max}} \sqrt{2} U_{Ch} \cos(h \omega t_1 + \varphi_{Ch}) \right]$$

## 6. Elección del valor inicial

La primera aproximación de la solución la hallaremos a partir de una simplificación. En este caso consideraremos que no hay armónicos de tensión y que existe simetría de semionda.

Dado que el modelo está pensado para trabajar como parte de un flujo de cargas, consideraremos que los valores de  $R_E$  y  $L_E$  son pequeños puesto que sólo contemplan los valores de resistencia e inductancia en el interior de la fuente ya que los de la red se consideran exteriores al nudo de conexión de la misma.

La determinación del instante  $t_2$  de inicio de la conducción la determinaremos a partir del gráfico siguiente en el que suponemos que el condensador se empieza a descargar a partir del instante de tiempo  $t_m$  correspondiente al máximo de la tensión de alimentación y con una tensión inicial igual a la de dicho máximo.



$$t_m = -\frac{\Phi_1}{\omega}$$

$$t_2 = t_p - \frac{\Phi_1}{\omega}$$

Para hallar el valor de  $t_p$  deberemos resolver la ecuación

$$e^{-t_p/\tau} + \cos(\omega t_p) = 0$$

$$\frac{T}{4} < t_p < \frac{T}{2}$$

Para resolver la ecuación puede utilizarse, por ejemplo, el método de la bisección que en este caso es muy adecuado ya que el valor de la función en el inicio del intervalo de solución ( $T/4$ ) es positivo y negativo en el final del intervalo ( $T/2$ ).

En las condiciones expuestas, el final de la conducción se producirá aproximadamente en el punto  $t_m$ . Después de muchas pruebas con el modelo se ha visto que es conveniente inicializar ligeramente antes de  $t_m$ , por ello se propone

$$t_1 = -\frac{\Phi_1}{\omega} - \frac{T}{200}$$

y, entonces

$$t_3 = \frac{T}{2} + t_1$$

$$t_4 = \frac{T}{2} + t_2$$

## 7. Descomposición armónica

La descomposición armónica de la intensidad, puesto que no habrá componente continua, permite representarla en la forma