

ОПОВІДІ національної академії наук україни

ЕНЕРГЕТИКА

УДК 621.318.001.2

© 2008

Член-корреспондент НАН Украины А.Е. Божко

## Об особой формуле среднего значения тока в электроцепи с управляемыми диодами и индуктивной нагрузкой

A new formula for the mean value of current in the electric circuit with controlled diods and an inductive load is deduced with the use of a singular expansion of a jump-like function.

Во многих электротехнических цепях постоянного и переменного токов с индуктивной нагрузкой применяются управляемые диоды (тиристоры, симисторы) [1–3]. Включаются эти диоды устройствами управления по углу открывания диодов, закрывание осуществляется либо уменьшением тока в полуволне его протекания до нуля, либо изменением полярности напряжения цепи. Графическое изображение управляемого тока в цепи с тиристорами представлено на рис. 1, где a — напряжение на нагрузке в цепи переменного тока;  $\delta$  — напряжение на нагрузке в цепи постоянного тока с двухполупериодным выпрямлением;  $\varphi$  угол открывания тиристора.



ISSN 1025-6415 Reports of the National Academy of Sciences of Ukraine, 2008, № 8

Среднее значение тока, соответствующего формату тока, изображенного на рис. 1, при активном сопротивлении нагрузки  $R_H$  определяется выражением [4]

$$I_{cp\varphi} = \frac{2}{T} \int_{\varphi/\omega}^{T/2} I_m \sin(\omega t \pm \varphi) dt = \frac{-2I_m}{T\omega} [\cos(\omega t \pm \varphi)]_{\varphi/\omega}^{T/2} =$$
$$= \frac{-2I_m}{T\omega} [\cos\omega t \cos(-\varphi) \mp \sin\omega t \sin(-\varphi)]_{-\varphi/\omega}^{T/2} = \frac{I_m}{\pi} (1 + \cos\varphi), \tag{1}$$

где  $I_m$  — амплитуда тока;  $\omega$  — круговая частота ( $\omega = 2\pi f$ , f — частота, Гц;  $T = 2\pi/\omega = 1/f$  — период изменения тока i(t).

Как видно из рис. 1, ток i(t) в цепи появляется в виде импульсов (это при активной нагрузке  $R_H$  резистора), при индуктивной нагрузке (L), особенно, если постоянная времени цепи  $\tau = L/R$  мала. После каждого такого импульса в цепи происходит переходный процесс, и в этом случае мгновенное и среднее значения тока i(t),  $I_{cp}$  изменяются по сравнению с i(t)при активной нагрузке (1). Следует отметить, что при открывании тиристоров к нагрузке цепи  $(z_H)$  прикладывается напряжение U(t) такого же вида, как показано на рис. 1. Передний фронт каждого импульса напряжения есть скачкообразная функция  $1(t)U_m(\pm \sin \varphi)$  для цепи переменного тока и  $1(t)U_m \sin \varphi$  — для цепи выпрямленного переменного тока. Согласно работам [5, 6], скачкообразные функции 1(t) могут быть представлены в виде особых (сингуларисных) разложений вида

$$E1(t) = E(1 - \ell^{-\alpha t}) + \ell^{-\alpha t} E \sum_{k=1}^{n} U_{mk} \cos \omega_k t,$$
(2)

$$U(t)1(t) = 1(t)U_m \sin(\omega t \pm \varphi) = U_m \ell^{-\alpha t} \sin(\pm \varphi) + U_m (1 - \ell^{-\alpha t}) \sin(\omega t \pm \varphi) + |U_m|\ell^{-\alpha t} \sum_{k=1}^n U_{mk} \sin \omega_k t,$$
(3)

где  $\sum_{k=1}^{n} U_{mk} = 1; U_{m1} = 1/\pi; U_{mk} = U_{m1}/k; k = \omega_k/\omega_1; \alpha$  — коэффициент затухания.

Разложение (2) относится к цепям с постоянным входным напряжением, а разложение (3) — к входным напряжениям цепей переменного тока при обязательном условии, что  $|\pm \varphi| > 0$ . При  $\varphi = 0 U(t) = U_m \sin \omega t$  и указанное разложение (3) отсутствует.

Заметим, что в нашем случае как для цепи выпрямленного переменного тока, так и для цепи переменного тока, применимо разложение (3). Вследствие того, что при каждом импульсе напряжения на нагрузке  $(z_H)$  начинается переходный процесс в цепи, можно считать, что момент открывания тиристора (угол  $\varphi$ ) является начальным для переходного процесса тока (t = 0). Тогда график одного импульса напряжения  $U_{\text{нагр}}$  представим на рис. 2, откуда видно, что при t = 0  $U = U_m \sin \varphi$ .

К таким импульсам напряжения на нагрузке в электроцепи переменного тока применимо сингуларисное разложение вида (3). Проверим правильность такого разложения. При  $t = 0 U(0) = U_m \sin \varphi$ , при  $t = \infty U(t) = U_m \sin(\omega t + \varphi)$ , при  $\alpha = \infty$  (исключение 1(t))  $U(t) = U_m \sin(\omega t + \varphi)$ . То есть представленное разложение при данных условиях соответствует классическому представлению  $U(t) = U_m \sin(\omega t + \varphi)$ . Для дальнейшего вывода

ISSN 1025-6415 Доповіді Національної академії наук України, 2008, №8



формулы среднего значения тока i(t) будем считать, что цепь с последовательным соединением резистора R и индуктивности L является линейной. Методика вывода формулы  $I_{\rm cp}$ следующая: вначале определяется i(t) с учетом переходных процессов, а затем

$$I_{\rm cp} = \frac{2}{T} \int_{\varphi/\omega}^{T/2} i(t) \, dt.$$
(4)

Дифференциальное уравнение рассматриваемой электроцепи с учетом (3) имеет вид

$$U_m \ell^{-\alpha t} \sin \varphi + U_m (1 - \ell^{-\alpha t}) \sin(\omega t + \varphi) + |U_m| \ell^{-\alpha t} \sum_{k=1}^n U_{mk} \sin \omega_k t = Ri + L \frac{di}{dt}.$$
 (5)

Применяя далее к линейной цепи RL принцип суперпозиции [4], получим выражение тока i(t) в виде

$$i = i_0 + i_1 + \sum_{k=2}^n i_k.$$
 (6)

В соответствии с (6) уравнение (5) представим суммой уравнений

$$U_m \ell^{-\alpha t} \sin \varphi = Ri_0 + L \frac{di_0}{dt},\tag{7}$$

$$U_m(1-\ell^{-\alpha t})\sin(\omega t+\varphi) = Ri_1 + L\frac{di_1}{dt},$$
(8)

$$|U_m|\ell^{-\alpha t}\sin\varphi\sum_{k=1}^n U_{mk}\sin\omega_k t = \sum_{k=2}^n \left(Ri_k + L\frac{di_k}{dt}\right).$$
(9)

Уравнения (7)–(9) решаем операторным методом с помощью преобразований Карсона [7], т. е. точно так, как представлено в работе [6]. Отличием является формула для тока  $i_1(t)$ . Поэтому на основании [6] запишем здесь оригиналы токов  $i_0(t)$ ,  $i_k(t)$ ,  $k = \overline{2, n}$ , в виде

$$i_0(t) = \frac{U_m \sin \varphi}{L} \frac{(e^{-\delta t} - e^{-\alpha t})}{\alpha - \delta},\tag{10}$$

где  $\delta = R/L$  — коэффициент затухания RL цепи;

$$\frac{i_k(t)}{k=2,n} = \frac{|U_m|U_{mk}\omega_k}{L[(\alpha-\delta)^2 + \omega_k^2]} \bigg\{ \ell^{-\delta t} + \frac{\ell^{-\alpha t}}{\omega_k} [(\delta-\alpha)\sin\omega_k t - \omega_k\cos\omega_k t] \bigg\}.$$
(11)

ISSN 1025-6415 Reports of the National Academy of Sciences of Ukraine, 2008, № 8

Заметим, что при t = 0 и  $t = \infty$   $i_0 = i_k = 0$ . При  $\alpha = \infty$   $i_0 = i_k = 0$ . Уравнение (8) в изображениях Карсона имеет вид

$$U_m\left[\frac{p^2\sin\varphi+\omega_p\cos\varphi}{p^2+\omega^2}-\frac{p(p+\alpha)\sin\varphi+\omega_p\cos\varphi}{(p+\alpha)^2+\omega^2}\right]=i_1(p)L(\delta+p),$$

откуда

$$i_1(p) = \frac{U_m}{L} \left\{ \frac{p^2 \sin\varphi + \omega_p \cos\varphi}{(\delta + p)(p^2 + \omega^2)} - \frac{p(p + \alpha) \sin\varphi + \omega_p \cos\varphi}{(\delta + p)[(p + \alpha)^2 + \omega^2]} \right\}.$$
(12)

Из (12) видно, что  $i_1(p)$  имеет четыре составляющих:

$$i_{11}(p) = \frac{U_m}{L} \left[ \frac{p^2 \sin \varphi}{(\delta + p)(p^2 + \omega^2)} \right], \qquad i_{12}(p) = \frac{U_m}{L} \left[ \frac{\omega_p \cos \varphi}{(\delta + p)(p^2 + \omega^2)} \right],$$
$$i_{13}(p) = -\frac{U_m}{L} \left\{ \frac{p(p + \alpha) \sin \varphi}{(\delta + p)[(p + \alpha)^2 + \omega^2]} \right\}, \qquad i_{14}(p) = -\frac{U_m}{L} \left\{ \frac{\omega_p \cos \varphi}{(\delta + p)[(p + \alpha)^2 + \omega^2]} \right\}.$$

Определим оригиналы этих изображений по таблицам [7]

$$i_{11}(t) = \frac{U_m}{L} \sin \varphi \bigg[ \frac{1}{\delta^2 + \omega^2} (\delta \cos \omega t + \omega \sin \omega t - \delta \ell^{-\delta t}) \bigg],$$
(13)

$$i_{12}(t) = \frac{U_m \omega \cos \varphi}{L} \left[ \frac{1}{\delta^2 + \omega^2} \left( \ell^{-\delta t} + \frac{\delta}{\omega} \sin \omega t - \cos \omega t \right) \right],\tag{14}$$

$$i_{13}(t) = -\frac{U_m \cos\varphi}{L} \left\langle \frac{1}{(\alpha - \delta)^2 + \omega^2} \left\{ -\delta\ell^{-\delta t} + \frac{\ell^{-\alpha t}}{\omega} [\omega\delta\cos\omega t + (\omega^2 + \alpha^2 + \alpha\delta\sin\omega)] \right\} + \frac{\alpha}{(\omega - \delta)^2 + \omega^2} \left\{ \ell^{-\delta t} + \frac{\ell^{-\alpha t}}{\omega} [-\omega\cos\omega t + (\delta - \alpha)\sin\omega t] \right\} \right\rangle,$$
(15)

$$+\frac{\omega}{(\alpha-\delta)^2\omega^2} \Big\{ \ell^{-\delta t} + \frac{\omega}{\omega} [-\omega\cos\omega t + (\delta-\alpha)\sin\omega t] \Big\} \Big\rangle, \tag{15}$$

$$i_{14}(p) = -\frac{U_m \omega \cos \varphi}{L} \frac{1}{(\alpha - \delta)^2 + \omega^2} \bigg\{ \ell^{-\delta t} + \frac{\ell^{-\alpha t}}{\omega} [-\omega \cos \omega t + (\delta - \alpha) \sin \omega t] \bigg\}.$$
 (16)

Итак,

$$i_1(t) = (13) + (14) + (15) + (16).$$
 (17)

При t = 0  $i_{11} = i_{12} = i_{13} = i_{14} = 0$ , при  $\alpha = \infty$   $i_{13} = i_{14} = 0$ , при  $t = \infty$   $i_1(t) = I_a \sin(\omega t + \Psi)$ , где  $I_a = (U_m/(L(\delta^2 + \omega^2)))\sqrt{A^2 + B^2}$ ,  $A = \omega \sin \varphi + \delta \cos \varphi$ ,  $B = \omega \cos \varphi - \delta \sin \varphi$ ,  $\Psi = \operatorname{arctg} B/A$  [8].

Перейдем к определению средних значений токов  $i_0$ ,  $i_1$ ,  $\sum_{k=2}^n i_k$  по формуле (4) с учетом (10), (11), (17)

$$I_{\rm cp0} = \frac{2}{T} \int_{\varphi/\omega}^{T/2} i_0(t) dt = \frac{U_m \omega \sin \varphi}{\pi} \bigg[ \frac{1}{\delta} (\ell^{-\delta\varphi/\omega} - \ell^{-\delta\pi/\omega}) + \frac{1}{\alpha} (\ell^{-\alpha\varphi/\omega} - \ell^{-\alpha\pi/\omega}) \bigg], \tag{18}$$

ISSN 1025-6415 Доповіді Національної академії наук України, 2008, №8

$$I_{cp11} = \frac{2}{T} \int_{+\varphi/\omega}^{T/2} \frac{U_m \sin \varphi}{L} \left[ \frac{1}{\delta^2 + \omega^2} (\delta \cos \omega t + \omega \sin \omega t - \delta \ell^{-\delta t}) \right] dt =$$
$$= \frac{U_m \omega s \sin \varphi}{\pi L (\delta^2 + \omega^2)} \left( 1 - \frac{\delta}{\omega} \sin \frac{\varphi}{\omega} + \cos \frac{\varphi}{\omega} + \ell^{-\delta \pi/\omega} - \ell^{-\delta \varphi/\omega} \right), \tag{19}$$

$$I_{cp12} = \frac{2}{T} \int_{+\varphi/\omega}^{1/2} \frac{U_m \omega \sin \varphi}{L(\delta^2 + \omega^2)} \left( \ell^{-\delta t} + \frac{\delta}{\omega} \sin \omega t - \cos \omega t \right) dt =$$
$$= \frac{U_m \omega s^2 \sin \varphi}{\pi L(\delta^2 + \omega^2)} \left\{ \delta \left[ \ell^{-\delta \varphi/\omega} - \ell^{-\delta \pi/\omega} + \frac{1}{\omega^2} \left( 1 + \cos \frac{\varphi}{\omega} \right) - \frac{1}{\omega} \sin \frac{\varphi}{\omega} \right] \right\}, \tag{20}$$

$$I_{cp13} = -\frac{2U_m \sin \varphi}{TL[(\alpha - \delta)^2 + \omega^2]} \bigg[ (\alpha - \delta) \int_{+\varphi/\omega}^{T/2} \ell^{-\delta t} dt - \omega \int_{+\varphi/\omega}^{T/2} \ell^{-\alpha t} \sin \omega t dt + (\alpha - \delta) \int_{+\varphi/\omega}^{T/2} \ell^{-\alpha t} \cos \omega t dt \bigg].$$

$$(21)$$

Для сокращения записи (21) представим в виде

$$I_{cp13} = a \int_{+\varphi/\omega}^{T/2} \ell^{-\delta t} dt + b \int_{+\varphi/\omega}^{T/2} \ell^{-\alpha t} \sin \omega t dt + c \int_{+\varphi/\omega}^{T/2} \ell^{-\alpha t} \cos \omega t dt,$$
(22)

где a, b, c — соответственно коэффициенты при интегралах в (21),

$$I_{\text{cp13}} = a \int_{+\varphi/\omega}^{T/2} \ell^{-\delta t} dt = -\frac{a}{\delta} \ell^{-\delta t} \Big|_{+\varphi/\omega}^{T/2} = \frac{a}{\delta} (\ell^{-\varphi\delta/\omega} - \ell^{-\delta T/2}).$$
(23)

В (22) второй и третий интегралы вычислим методом по частям [8]. В результате получаем

$$b \int_{+\varphi/\omega}^{T/2} \ell^{-\delta t} \sin \omega t dt = \frac{b\omega}{\alpha^2 + \omega^2} \bigg[ \ell^{-\alpha \pi/\omega} - \ell^{-\alpha \varphi/\omega} \bigg( \cos \frac{\varphi}{\omega} - \frac{\alpha}{\omega^2} \sin \frac{\varphi}{\omega} \bigg) \bigg],$$
(24)

$$c\int_{+\varphi/\omega}^{T/2} \ell^{-\delta\alpha t} \cos\omega t dt = \frac{c\omega}{\omega^2 + \alpha^2} \bigg[ \ell^{-\alpha\varphi/\omega} \sin\frac{\varphi}{\omega} + \alpha \bigg( \ell^{-\alpha\pi/\omega} + \ell^{-\alpha\varphi/\omega} \cos\frac{\varphi}{\omega} \bigg) \bigg].$$
(25)

ISSN 1025-6415 Reports of the National Academy of Sciences of Ukraine, 2008, № 8

Таким образом,  $I_{cp13}$ , выраженное через (23) с учетом (23)–(25), запишем в виде

$$-I_{cp13} = \frac{a}{\delta} (\ell^{-\varphi\delta/\omega} + \ell^{-\delta\pi/\omega}) + \frac{b\omega}{\alpha^2 + \omega^2} \left\{ \ell^{-\alpha\pi/\omega} + \ell^{-\alpha\varphi/\omega} \left( \cos\frac{\varphi}{\omega} + \frac{\alpha}{\omega^2} \sin\frac{\varphi}{\omega} \right) + \frac{c\omega}{\alpha^2 + \omega^2} \left[ -\ell^{-\alpha\varphi/\omega} \sin\frac{\varphi}{\omega} + \alpha \left( \ell^{-\alpha\pi/\omega} + \ell^{-\alpha\varphi/\omega} \cos\frac{\varphi}{\omega} \right) \right] = \frac{a}{\delta} (\ell^{-\varphi\delta/\omega} + \ell^{-\delta\pi/\omega}) + \frac{\omega\ell^{-\alpha\pi/\omega}}{\alpha^2 + \omega^2} (b + c\alpha) + \frac{\omega}{\alpha^2 + \omega^2} \ell^{-\alpha\varphi/\omega} (b + c\alpha) - \frac{\omega}{\alpha^2 + \omega^2} \ell^{-\alpha\varphi/\omega} \left( \sin\frac{\varphi}{\omega} \right) (c - b\alpha) \right\}.$$
(26)

$$I_{cp14} = -\frac{2U_m\omega\cos\varphi}{TL}\frac{1}{[(\alpha-\delta)^2+\omega^2]}\int_{+\varphi/\omega}^{T/2} \left\{\ell^{-\delta t} + \frac{\ell^{-\alpha t}}{\omega}[-\omega\cos\omega t + (\delta-\alpha)\sin\omega t]dt\right\} =$$

$$= -\frac{2U_m\omega\cos\varphi}{TL}\frac{1}{[(\alpha-\delta)^2+\omega^2]}\int_{+\varphi/\omega}^{T/2}\ell^{-\delta t}dt + \frac{2U_m\omega\cos\varphi}{TL}\frac{1}{[(\alpha-\delta)^2+\omega^2]} \times \\ \times \int_{+\varphi/\omega}^{T/2}\ell^{-\alpha t}\cos\omega tdt - \frac{2U_m\cos\varphi(\delta-\alpha)}{T\alpha[(\alpha-\delta)^2+\omega^2]}\int_{+\varphi/\omega}^{T/2}\ell^{-\alpha t}\sin\omega tdt = \\ = d\int_{+\varphi\omega}^{T/2}\ell^{-\delta t}dt + g\int_{+\varphi\omega}^{T/2}\ell^{-\alpha t}\cos\omega tdt + f\int_{+\varphi\omega}^{T/2}\ell^{-\alpha t}\sin\omega tdt,$$
(27)

где d, g, f — соответственно коэффициенты при интегралах (27). Эти интегралы равны интегралам в (23), (24), (25). При этом в (27) вместо a из (23) необходимо подставить d, вместо b из (25) — g и вместо c из (25) — f. Тогда

$$I_{cp14} = \frac{d}{\delta} (\ell^{-\delta\varphi/\omega} - \ell^{-\delta\pi/\omega}) + \frac{\varphi\omega}{\alpha^2 + \omega^2} \left[ \ell^{-\alpha\pi/\omega} + \ell^{-\alpha\varphi/\omega} \left( \cos\frac{\varphi}{\omega} + \frac{\alpha}{\omega^2} \sin\frac{\varphi}{\omega} \right) \right] + \frac{f\omega}{\alpha^2 + \omega^2} \left[ -\ell^{-\alpha\varphi/\omega} \sin\frac{\varphi}{\omega} + \alpha \left( \ell^{-\alpha\pi/\omega} + \ell^{-\alpha\varphi/\omega} \cos\frac{\varphi}{\omega} \right) \right].$$
(28)

Далее найдем среднее значение суммы затухающих токов  $i_k(t), k = \overline{2, n}$ . Пределы интегрирования возьмем  $0 \div T_k/2$ . Тогда

$$I_{cpk} = \frac{2|U_m|}{m_k T_k L} \int_0^{m_k T_k/2} U_{mk} \omega_k \left\{ \ell^{-\delta t} + \frac{\ell^{-\alpha t}}{\omega_k} [(\delta - \alpha) \sin \omega_k t - \omega_k \cos \omega_k t] \right\} =$$
$$= \frac{2|U_m|U_{mk} \omega_k}{m_k T_k L[(\alpha - \delta)^2 + \omega_k^2]} \int_0^{m_k T_k/2} \ell^{-\delta t} dt + \frac{2|U_m|U_{mk(\delta - \alpha)}}{m_k T_k L[(\alpha - \delta)^2 + \omega_k^2]} \int_0^{m_k T_k/2} \ell^{-\alpha t} \sin \omega_k t dt -$$

ISSN 1025-6415 Доповіді Національної академії наук України, 2008, №8

$$-\frac{2|U_{m}|U_{mk}\omega_{k}}{m_{k}T_{k}L[(\alpha-\delta)^{2}+\omega_{k}^{2}]}\int_{0}^{m_{k}T_{k}/2}\ell^{-\alpha t}\cos\omega_{k}tdt =$$

$$=h\int_{0}^{m_{k}T_{k}/2}\ell^{-\delta t}dt + n\int_{0}^{m_{k}T_{k}/2}\ell^{-\alpha t}\sin\omega_{k}tdt + r\int_{0}^{m_{k}T_{k}/2}\ell^{-\alpha t}\cos\omega_{k}tdt, \qquad m_{k}=\frac{T}{T_{k}}, \quad (29)$$

где h, n, r — соответственно коэффициенты при интегралах в (29),

$$h \int_{0}^{m_k T_k/2} \ell^{-\delta t} dt = \frac{h}{\delta} (1 - \ell^{-\delta \pi/\omega_k}), \tag{30}$$

$$n \int_{0}^{m_k T_k/2} \ell^{-\alpha t} \sin \omega_k t dt = \frac{n\omega_k}{(\alpha^2 + \omega_k^2)} (1 + \ell^{-\alpha \pi m_k/\omega_k}), \tag{31}$$

$$r \int_{0}^{m_k T_k/2} \ell^{-\alpha t} \cos \omega_k t dt = \frac{r\alpha}{(\alpha^2 + \omega_k^2)} (1 + \ell^{-\alpha \pi m_k/\omega_k}).$$
(32)

Итак,

$$I_{cpk} = \sum_{k=2}^{n} (30) + (31) + (32) =$$
  
=  $\sum_{k=2}^{n} \frac{h}{\delta} (1 - \ell^{-\delta \pi m_k/\omega_k}) + (n\omega_k + r\alpha) \frac{1}{\alpha^2 + \omega_k^2} (1 + \ell^{-\alpha \pi m_k/\omega_k}),$  (33)

а среднее значение  $\sum_{k=2}^{n} I_{cpk}$  с учетом (30)–(33) определяется так:

$$\sum_{k=2}^{n} I_{cpk} = \sum_{k=2}^{n} \frac{h}{\delta} (1 - \ell^{-\delta \pi m_k/\omega_k}) + (n\omega_k + r\alpha) \frac{1}{\alpha^2 + \omega_k^2} (1 + \ell^{-\alpha \pi m_k/\omega_k}).$$
(34)

Таким образом, в результате проведенного исследования получена формула среднего значения тока в электроцепи с управляемыми диодами и с индуктивной нагрузкой. Для краткости запишем эту формулу в виде

$$I_{\rm cp} = I_{\rm cp0} + \sum_{l=1}^{4} I_{\rm cp1l} + \sum_{k=2}^{n} I_{\rm cpk} = (18) + (19) + (20) + (26) + (28) + (34).$$
(35)

Формула (35), несмотря на свою громоздкость, более точно отражает процессы, происходящие в электроцепи. Заметим, что при каждом импульсе напряжения на индуктивной нагрузке ток i(t) в начальном участке изменяется медленно из-за наличия гармоник  $i_k(t)$ ,  $k = \overline{2, n}$ , обусловливающих эффект автоматической реструктуризации цепи [9]. В связи

ISSN 1025-6415 Reports of the National Academy of Sciences of Ukraine, 2008, Nº 8



Рис. 3

с затуханием этих гармоник в каждом переходном процессе  $I_{cp}$  цепи уменьшается по сравнению с (1). Пояснением к этому может быть график переходных процессов, изображенных на рис. 3, где  $U_H$  — импульс напряжения на индуктивной нагрузке; i — ток в цепи, рассчитанный обычным методом [4, 7];  $i_p$  — ток, рассчитанный с учетом сингуларисного разложения (3) напряжения  $U_H$ .

Как видно из рис. 3, ток i(t) нарастает в начальном участке быстрее тока  $i_p(t)$ . В последнем, как было отмечено, из-за наличия гармоник  $|U_m|\ell^{-\alpha t}\sin\varphi\sum_{k=2}^n U_{mk}\sin\omega_k t$  в напряжении  $U_H(t)$  при использовании разложения (3) и автоматической реструктуризации RLцепи [9] происходит медленное нарастание тока  $i_p$ . Разница между i(t) и  $i_p(t)$  обозначена на рис. 3 заштрихованным участком. Эта разница обусловливает уменьшение  $I_{cp}(t, i_p)$  по сравнению с  $I_{cp}(t, i)$ , что необходимо учитывать в расчетах на практике.

- 1. *Брухман С. С., Трофимов Н. А.* Тиристорные переключатели переменного тока. Москва: Энергия, 1969. 64 с.
- 2. *Евсеев Ю. А., Крылов С. С.* Симисторы и их применение в бытовой электроаппаратуре. Москва: Энергоатомиздат, 1999. 120 с.
- Энергетическая электроника: Справочное пособие / Под ред. В. А. Лабунцова. Москва: Энергоатомиздат, 1987. – 461 с.
- 4. Бессонов Л.А. Теоретические основы электротехники. Москва: Высш. шк., 1978. 528 с.
- 5. *Божкю А. Е.* Новая интерпретация переходных процессов в электрических цепях // Доп. НАН України. 2004. № 9. С. 83–87.
- 6. Божко А. Е. О новой трактовке переходных процессов в электрических цепях переменного тока // Там само. 2005. № 4. С. 81–86.
- Гинзбург С. Г. Методы решения задач по переходным процессам в электрических цепях. Москва: Сов. радио, 1959. – 404 с.
- 8. Бронштейн И. Н, Семендяев К. А. Справочник по математике. Москва: ГИТТЛ, 1956. 608 с.
- 9. Божко А. Е. Об автоматической реструктуризации электрических цепей с реактивными элементами при полигармонических входных сигналах // Доп. НАН України. 2002. № 11. С. 101–103.

Институт проблем машиностроения им. А. Н. Подгорного НАН Украины, Харьков Поступило в редакцию 20.07.2007