

(n — число независимых контуров), а ток i и э.д.с. e — векторы

$$i = \begin{bmatrix} i_1 \\ i_2 \\ \cdot \\ i_n \end{bmatrix}, \quad e = \begin{bmatrix} e_1 \\ e_2 \\ \cdot \\ e_n \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \mathcal{E}_1 \sin(\omega t + \alpha_1) \\ \mathcal{E}_2 \sin(\omega t + \alpha_2) \\ \cdot \\ \mathcal{E}_n \sin(\omega t + \alpha_n) \end{bmatrix} \quad (3)$$

Решение уравнения (1), записанное в операторной форме, будет

$$I(p) = \left(pL + r + \frac{1}{v} k \right)^{-1} \left[\mathcal{E}(p) + pLi(0) - u(0) \right] \quad (4)$$

Здесь

$\mathcal{E}(p)$ — операторное изображение вектора e ,

$I(p)$ — то же для тока i ,

$i(0)$ — начальное значение тока i ,

$u(0)$ — начальное значение напряжения

$$u = k \int_{-\infty}^0 i dt. \quad (5)$$

Из уравнения (4) видно, что операторный ток цепи состоит из трех частей, соответственно равных

$$I_1(p) = Y(p) \mathcal{E}(p), \quad (6)$$

$$I_2(p) = Y(p) pLi(0), \quad (7)$$

$$I_3(p) = -Y(p) u(0), \quad (8)$$

где

$$Y(p) = \left(pL + r + \frac{1}{v} k \right) \quad (9)$$

— операторная проводимость цепи.

Токи $i_2 \doteq I_2(p)$ и $i_3 \doteq I_3(p)$, обусловленные запасом энергии в индуктивных и емкостных элементах цепи в начальный момент времени, не зависят от формы приложенных э.д.с. и должны определяться обычным путем.

Что касается тока $i_1 \doteq I_1(p)$, то его вычисление, как это показано ниже, может быть несколько упрощено за счет замены операторной функции $\mathcal{E}(p)$ некоторым постоянным комплексным числом.

2. Ток i_1 и э.д.с. e возможно представить в виде полусумм комплексно-сопряженных векторов

$$i' = \hat{I}(t) e^{j\omega t} = \begin{bmatrix} \hat{I}_1(t) \\ \hat{I}_2(t) \\ \cdot \\ \hat{I}_n(t) \end{bmatrix} e^{j\omega t}, \quad i'' = \hat{I}(t) e^{-j\omega t}, \quad (10)$$

$$e' = \hat{\partial} e^{j\omega t} = \begin{bmatrix} \hat{\partial}_1 \\ \hat{\partial}_2 \\ \cdot \\ \hat{\partial}_n \end{bmatrix} e^{j\omega t}, \quad e'' = \hat{\partial} e^{-j\omega t}. \quad (11)$$

Действительно,

$$i_1 = \frac{1}{2} (i' + i'') \quad (12)$$

и

$$e = \frac{1}{2} (e' + e'') \quad (13)$$

Комплексная амплитуда тока $\hat{i}(t)$, вследствие несинусоидальности i_1 , будет функцией времени, а комплексная амплитуда э.д.с. постоянным вектором, равным:

$$\hat{\partial} = -j \begin{bmatrix} \hat{\partial}_1 e^{ja_1} \\ \hat{\partial}_2 e^{ja_2} \\ \cdot \\ \hat{\partial}_n e^{jan} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \hat{\partial}_1 \\ \hat{\partial}_2 \\ \cdot \\ \hat{\partial}_n \end{bmatrix}. \quad (14)$$

Известно, что если произвести какие-либо линейные операции над комплексным числом \hat{z} , а затем точно такие же операции над сопряженным числом \hat{z}^* , то результаты будут взаимно сопряженными числами.

Поэтому уравнение (1) будет справедливо и для тока i' при замене e на e' , т.е.

$$L \frac{di'}{dt} + ri' + k \int i' dt = e'. \quad (15)$$

Если отсюда определить ток i' , то действительный ток найдется из уравнения

$$i_1 = \frac{1}{2} (i' + i''), \quad (16)$$

так как $i'' = \hat{i}'^*$ (i' и i'' — комплексные числа).

Решение уравнения (15) будем искать в форме

$$i' = \hat{I}(t) e^{j\omega t}. \quad (17)$$

Подставляя в (15), получаем

$$L \frac{d}{dt} [\hat{I}(t) e^{j\omega t}] + r [\hat{I}(t) e^{j\omega t}] + k \int [\hat{I}(t) e^{j\omega t}] dt = \hat{\partial} e^{j\omega t}.$$

На основании теоремы смещения операционное изображение последнего уравнения можно записать в виде:

$$\left(Lp + r + \frac{1}{p} k \right) \hat{I}(p - j\omega) = \hat{\partial}. \quad (18)$$

При получении этого выражения начальные условия были приняты нулевыми, так как, в соответствии со сказанным выше, токи цепи, получающиеся за счет начального запаса энергии, мы условились определять обычным способом.

Комплексную амплитуду операторного тока найдем, заменив в уравнении p на $p + j\omega$. Имеем

$$\hat{I}(p) = Y(p + j\omega)\mathcal{E}, \quad (19)$$

где величину

$$Y(p + j\omega) = \left[L(p + j\omega) + r + \frac{1}{p + j\omega} k \right]^{-1} \quad (20)$$

естественно назвать смещенной операторной проводимостью, так как она получается из обычной проводимости, $Y(p)$ заменой p на $p + j\omega$.

Таким образом, задача о расчете неустановившихся режимов в цепи с синусоидальными э.д.с. формально свелась к задаче о цепи с постоянными э.д.с., в роли которых выступают комплексные амплитуды синусоид. При $\omega = 0$ формула (19) вообще начинает совпадать с формулой для постоянных э.д.с.

Нахождение тока i_1 практически сводится к выполнению следующих операций:

а) определяется изображение комплексной амплитуды тока $\hat{I}(p)$, для чего вектор комплексных амплитуд синусоидальных э.д.с. \mathcal{E} умножается на смещенную операторную проводимость $Y(p + j\omega)$;

б) при помощи теоремы разложения или формул, основанных на теории вычетов, производится переход от операторной функции $\hat{I}(p)$ к оригиналу, которым будет комплексная амплитуда тока $\hat{I}(t)$;

в) по формуле $i_1 = \frac{1}{2} \left[\hat{I}(t) e^{j\omega t} + \hat{I}(t) e^{-j\omega t} \right] = \text{Im} \left[\hat{I}(t) e^{j\omega t} \right]$ находится ток i_1 .

После определения тока i_1 значение действительного тока цепи в любой момент времени определяется как сумма токов i_1 , i_2 и i_3 .

Заметим, что выражение (19) является обобщением формулы, полученной ранее для простой цепи с одной синусоидальной э.д.с. [1].

ЛИТЕРАТУРА

1. Пухов Г. Е. Об одном обобщении символического метода. Научные записки ЛПИ., вып. II, 1948.