

УДК 621.3.013.79

Д. А. Маевский, д-р техн. наук,
А. Н. Семенюг, Г. М. Кучеренко

УСТАНОВИВШИЕСЯ РЕЖИМЫ В СВЯЗАННЫХ ДВУХПРОВОДНЫХ ЛИНИЯХ ПЕРЕДАЧИ

Аннотация. Рассмотрены особенности передачи электрической энергии в двухпроводных линиях, которые имеют между собой магнитную, емкостную и гальваническую связь. Выведены и решены основные уравнения таких линий на основании известных значений токов и напряжений в начале линий, а также сопротивлений нагрузки. Полученные результаты могут быть использованными для расчета взаимных влияний в двухпроводных линиях.

Ключевые слова: линии с распределенными параметрами, двухпроводные линии связи, взаимные влияния, магнитные связи, линия передачи, электрическая энергия

D. A. Maevsky, ScD.,
A. N. Semenyug, G. M. Kucherenko

THE STRADY-STATE MODES IN THE COUPLED TWO-WIRE TRANSMISSION LINES

Abstract. The features of electric energy transmission in two-wire lines that have magnetic, capacity and galvanic connection are considered. Basic equations of such lines are worked out and decided based on well-known values of currents and voltages at the beginning of lines, and voltages at the beginning and resistances of loading. The achieved results can be used for double-wire lines cross-influence calculation.

Keywords: lines with the up-diffused parameters, two-wire lines, cross-influence, magnetic connections in the lines of electric energy

Д. А. Маєвський, д-р техн. наук,
О. М. Семенюг, Г. М. Кучеренко

УСТАЛЕНІ РЕЖИМИ У ЗВ'ЯЗАНИХ ДВОПРОВІДНИХ ЛІНІЯХ ПЕРЕДАЧІ

Анотація. Розглянуто особливості передачі електричної енергії в дводротових лінях, що мають між собою магнітний, ємнісний та гальванічний зв'язок. Виведені та розв'язані основні рівняння таких ліній на підставі відомих значень струмів та напруг на початку ліній, а також опорів навантаження. Отримані результати можуть бути використаними для розрахунку взаємних впливів в дводротових лінях.

Ключові слова: лінії з розподіленими параметрами, дводротові лінії зв'язку, взаємні впливи, магнітні зв'язки, лінія передачі, електрична енергія

Введение

В настоящее время двух- и трехпроводные линии повсеместно используются для передачи электрической энергии на большие расстояния. Следует отметить, что сегодня это единственный доступный, надежный и дешевый способ её передачи. При расчетах проводники таких линий традиционно рассматриваются как система несвязанных между собой линий с распределенными параметрами, с независимо протекающими установившимися или переходными процессами [1]. Такой подход полностью оправдан при изучении процессов в воздушных линиях. Однако с появлением экранированных подземных кабелей связи, когда за счет нали-

чия магнитного экрана значительно повышается напряженность магнитного поля внутри кабеля, пренебрегать явлением магнитной связи между проводниками линии уже нельзя. Кроме того, наличие протяженных и близко расположенных проводников создает между ними значительную электрическую связь за счет неизбежно возникающих межпроводных емкостей [2]. Поэтому при расчетах электрических режимов экранированных кабелей связи необходимо учитывать взаимные влияния соседних проводников друг на друга.

Наличие гальванических, магнитных и емкостных связей значительно усложняет и без того непростой математический аппарат линий с распределенными параметрами и приводит к нерешаемым аналитически дифференциальным уравнениям. Особенно это

© Маевский Д.А., Семенюг А.Н.,
Кучеренко Г.М., 2014

касается переходных режимов, ведь аналитическое решение волновых уравнений и для одиночной линии – это сложнейшая математическая проблема.

Поэтому разработка теоретических основ расчета установившихся синусоидальных режимов в системе связанных линий с распределенными параметрами является актуальной.

Целью настоящей работы является разработка теоретических основ расчета установившихся синусоидальных режимов для системы двух связанных линий с распределенными параметрами.

1. Основные уравнения связанных двухпроводных линий

Уравнения системы связанных линий передачи являются частным случаем общей системы уравнений для n связанных полосковых линий, полученных в [3]:

$$\begin{cases} -\frac{\partial}{\partial x}[u] = [R] \cdot [i] + [L] \frac{\partial}{\partial t}[i] \\ -\frac{\partial}{\partial x}[i] = [G] \cdot [u] + [C] \frac{\partial}{\partial t}[u] \end{cases}, \quad (1)$$

где $[i]$ и $[u]$ – матрицы-столбцы мгновенных значений токов и напряжений в произвольной точке каждой из линий, $[R]$ – квадратная матрица размером $n \times n$ удельных сопротивлений каждой из n линий

$$[R] = \begin{bmatrix} R_1 & 0 & \dots & 0 \\ 0 & R_2 & \dots & 0 \\ \dots & \dots & \dots & \dots \\ 0 & 0 & \dots & R_n \end{bmatrix},$$

$[G]$ – квадратная матрица размером $n \times n$ удельных проводимостей между каждой из n линий

$$[G] = \begin{bmatrix} G_{11} & -G_{12} & \dots & -G_{1n} \\ -G_{21} & G_{22} & \dots & -G_{2n} \\ \dots & \dots & \dots & \dots \\ -G_{n1} & -G_{n2} & \dots & G_{nn} \end{bmatrix},$$

$[L]$ – квадратная матрица размером $n \times n$ удельных собственных ($L_i, i = 1, \dots, n$) и взаимных ($M_{i,j}, i, j = 1, \dots, n$) индуктивностей

$$[L] = \begin{bmatrix} L_1 & M_{12} & \dots & M_{1n} \\ M_{21} & L_2 & \dots & M_{2n} \\ \dots & \dots & \dots & \dots \\ M_{n1} & M_{n2} & \dots & L_n \end{bmatrix},$$

$[C]$ – квадратная матрица размером $n \times n$ удельных межлинейных емкостей

$$[C] = \begin{bmatrix} C_{11} & -C_{12} & \dots & -C_{1n} \\ -C_{21} & C_{22} & \dots & -C_{2n} \\ \dots & \dots & \dots & \dots \\ -C_{n1} & -C_{n2} & \dots & C_{nn} \end{bmatrix}.$$

С учетом этого, система уравнений для мгновенных значений токов и напряжений в связанной двухпроводной линии имеет следующий вид:

$$\begin{cases} -\frac{\partial u_1}{\partial x} = L_1 \frac{\partial i_1}{\partial t} + M \frac{\partial i_2}{\partial t} + R_1 i_1 \\ -\frac{\partial u_2}{\partial x} = L_2 \frac{\partial i_2}{\partial t} + M \frac{\partial i_1}{\partial t} + R_2 i_2 \\ -\frac{\partial i_1}{\partial x} = (G_{11} + G_{12})u_1 + (C_{11} + C_{12}) \cdot \frac{\partial u_1}{\partial t} - G_{12}u_2 - C_{12} \frac{\partial u_2}{\partial t} \\ -\frac{\partial i_2}{\partial x} = (G_{22} + G_{21})u_2 + (C_{22} + C_{21}) \cdot \frac{\partial u_2}{\partial t} - G_{21}u_1 - C_{21} \frac{\partial u_1}{\partial t} \end{cases} \quad (2)$$

Систему (2) можно переписать более компактно для случая установившегося синусоидального режима. Переходя к комплексным представлениям действующих значений токов и напряжений в линиях, получим:

$$\begin{cases} -\frac{\partial \dot{U}_1}{\partial x} = \underline{Z}_1 \dot{I}_1 + \underline{Z}_M \dot{I}_2 \\ -\frac{\partial \dot{U}_2}{\partial x} = \underline{Z}_M \dot{I}_1 + \underline{Z}_2 \dot{I}_2 \\ -\frac{\partial \dot{I}_1}{\partial x} = \underline{Y}_{S1} \dot{U}_1 - \underline{Y}_{12} \dot{U}_2 \\ -\frac{\partial \dot{I}_2}{\partial x} = -\underline{Y}_{12} \dot{U}_1 - \underline{Y}_{S2} \dot{U}_2 \end{cases} \quad (3)$$

Здесь

$$\begin{aligned} \underline{Z}_1 &= R_1 + j\omega L_1; \\ \underline{Z}_2 &= R_2 + j\omega L_2; \\ \underline{Z}_M &= j\omega M; \\ \underline{Y}_{S1} &= (G_{11} + G_{12}) + j\omega(C_{11} + C_{12}); \\ \underline{Y}_{S2} &= (G_{22} + G_{12}) + j\omega(C_{22} + C_{12}); \\ \underline{Y}_{12} &= G_{12} + j\omega C_{12}. \end{aligned}$$

2. Решение уравнений для двух линий в установившемся режиме

В большинстве случаев проводники двухпроводной линии передачи одинаковы, то есть изготавливаются из одного и того же материала одной и той же геометрии. Поэтому собственные первичные параметры таких линий также будут одинаковы. Одинаковыми будут также и взаимные индуктивности, емкости и проводимости утечки. Поэтому систему (3) можно упростить, положив

$$\begin{aligned} \underline{Z}_1 &= \underline{Z}_2 = \underline{Z}_0, \\ \underline{Y}_{S1} &= \underline{Y}_{S2} = \underline{Y}_S. \end{aligned}$$

Тогда система (3) переписывается так

$$\begin{cases} -\frac{d\dot{U}_1}{dx} = \underline{Z}_0 \dot{I}_1 + \underline{Z}_M \dot{I}_2 \\ -\frac{d\dot{U}_2}{dx} = \underline{Z}_M \dot{I}_1 + \underline{Z}_0 \dot{I}_2 \\ -\frac{d\dot{I}_1}{dx} = \underline{Y}_S \dot{U}_1 - \underline{Y}_{12} \dot{U}_2 \\ -\frac{d\dot{I}_2}{dx} = -\underline{Y}_{12} \dot{U}_1 + \underline{Y}_S \dot{U}_2 \end{cases} \quad (4)$$

Решим систему (4). Для этого продифференцируем первое уравнение по x :

$$-\frac{d^2 \dot{U}_1}{dx^2} = \underline{Z}_0 \frac{d\dot{I}_1}{dx} + \underline{Z}_M \frac{d\dot{I}_2}{dx}.$$

Вместо производных токов подставим третье и четвертое уравнение системы (4):

$$\begin{aligned} -\frac{d^2 \dot{U}_1}{dx^2} &= (\underline{Z}_0 \underline{Y}_S - \underline{Z}_M \underline{Y}_{12}) \dot{U}_1 + \\ &+ (\underline{Z}_M \underline{Y}_S - \underline{Z}_0 \underline{Y}_{12}) \dot{U}_2. \end{aligned}$$

Аналогично преобразовав второе уравнение, получим

$$\begin{aligned} -\frac{d^2 \dot{U}_2}{dx^2} &= (\underline{Z}_M \underline{Y}_S - \underline{Z}_0 \underline{Y}_{12}) \dot{U}_1 + \\ &+ (\underline{Z}_0 \underline{Y}_S - \underline{Z}_M \underline{Y}_{12}) \dot{U}_2. \end{aligned}$$

Обозначим

$$A = \underline{Z}_0 \underline{Y}_S - \underline{Z}_M \underline{Y}_{12}, \quad B = \underline{Z}_M \underline{Y}_S - \underline{Z}_0 \underline{Y}_{12}.$$

Тогда система уравнений относительно напряжений

$$\begin{cases} -\frac{d^2 \dot{U}_1}{dx^2} = A \cdot \dot{U}_1 + B \cdot \dot{U}_2 \\ -\frac{d^2 \dot{U}_2}{dx^2} = B \cdot \dot{U}_1 + A \cdot \dot{U}_2 \end{cases} \quad (5)$$

Обозначив

$$\begin{aligned} \gamma_1 &= \sqrt{A+B} = \sqrt{(\underline{Z}_0 + \underline{Z}_M)(\underline{Y}_S + \underline{Y}_{12})}, \\ \gamma_2 &= \sqrt{A-B} = \sqrt{(\underline{Z}_0 - \underline{Z}_M)(\underline{Y}_S + \underline{Y}_{12})}, \end{aligned}$$

решение этой системы можно получить в следующем виде:

$$\begin{cases} \dot{U}_1 = C_1 ch \gamma_1 x + C_2 ch \gamma_2 x + C_3 sh \gamma_1 x + C_4 sh \gamma_2 x \\ \dot{U}_2 = D_1 ch \gamma_1 x + D_2 ch \gamma_2 x + D_3 sh \gamma_1 x + D_4 sh \gamma_2 x \end{cases}$$

Подставив \dot{U}_1 и \dot{U}_2 в первое уравнение системы (5) и учитывая, что $\gamma_1^2 = A+B$ и $\gamma_2^2 = A-B$, получаем следующие соотношения между коэффициентами C и D :

$$D_1 = C_1, \quad D_2 = -C_2, \quad D_3 = C_3, \quad D_4 = -C_4.$$

Тогда решение системы (5) относительно комплексов напряжений первой и второй линий

$$\begin{aligned} \dot{U}_1 &= C_1 ch \gamma_1 x + C_2 ch \gamma_2 x + C_3 sh \gamma_1 x + C_4 sh \gamma_2 x \\ \dot{U}_2 &= C_1 ch \gamma_1 x - C_2 ch \gamma_2 x + C_3 sh \gamma_1 x - C_4 sh \gamma_2 x. \end{aligned} \quad (6)$$

Для нахождения токов подставим эти выражения в третье и четвертое уравнения системы (5). После преобразований

$$\dot{i}_1 = -\frac{Y_S - Y_{12}}{\gamma_1} (C_1 sh\gamma_1 x + C_3 ch\gamma_1 x) - \frac{Y_S + Y_{12}}{\gamma_2} (C_2 sh\gamma_2 x + C_4 ch\gamma_2 x).$$

Обозначим

$$\frac{Y_S - Y_{12}}{\gamma_1} = \frac{1}{Z_{B1}}, \quad \frac{Y_S + Y_{12}}{\gamma_2} = \frac{1}{Z_{B2}}. \quad (7)$$

Величины γ_1 и γ_2 представляют собой известные в традиционной теории линий с распределенными параметрами постоянные распространения. Тогда Z_{B1} и Z_{B2} имеют смысл волновых сопротивлений. Подставив в (7) выражения для γ_1 и γ_2 , получим формулы, по структуре совпадающие с известными формулами для волнового сопротивления одиночной линии:

$$Z_{B1} = \sqrt{\frac{Z_0 + Z_M}{Y_S - Y_{12}}}, \quad Z_{B2} = \sqrt{\frac{Z_0 - Z_M}{Y_S + Y_{12}}}. \quad (8)$$

Для тока первой линии \dot{I}_1 окончательно

$$\dot{i}_1 = \frac{1}{Z_{B1}} (C_1 sh\gamma_1 x + C_3 ch\gamma_1 x) - \frac{1}{Z_{B2}} (C_2 sh\gamma_2 x + C_4 ch\gamma_2 x). \quad (9)$$

Аналогично можно получить выражение для тока \dot{I}_2 второй линии:

$$\dot{i}_2 = -\frac{1}{Z_{B1}} (C_1 sh\gamma_1 x + C_3 ch\gamma_1 x) + \frac{1}{Z_{B2}} (C_2 sh\gamma_2 x + C_4 ch\gamma_2 x). \quad (10)$$

В этих уравнениях значения постоянных C_1 , C_2 , C_3 и C_4 находятся из граничных условий.

3. Нахождение постоянных интегрирования при известных токах и напряжениях в начале линии

Допустим, что нам известны токи и напряжения в начале первой и второй линии. Обозначим их: для первой линии $-\dot{U}_{11}$, \dot{I}_{11} соответственно, а для второй линии $-\dot{U}_{21}$, \dot{I}_{21} . В начале линии $x = 0$, поэтому из системы (6) следует

$$\begin{cases} \dot{U}_{11} = C_1 + C_2 \\ \dot{U}_{21} = C_1 - C_2 \end{cases}. \quad (11)$$

Решая систему (11), находим значения постоянных интегрирования

$$C_1 = \frac{1}{2}(\dot{U}_{11} + \dot{U}_{21}), \quad C_2 = \frac{1}{2}(\dot{U}_{11} - \dot{U}_{21}).$$

Подставляя $x = 0$ в уравнения (9) и (10), получаем:

$$C_3 = -\frac{1}{2}Z_{B1}(\dot{I}_{11} + \dot{I}_{21}), \quad C_4 = -\frac{1}{2}Z_{B2}(\dot{I}_{11} - \dot{I}_{21}).$$

Следовательно, с учетом найденных постоянных, уравнения системы двух связанных полосковых линий имеют вид (12). Здесь x – расстояние, отсчитываемое от начала линии.

Аналогично можно получить уравнения, связывающие комплексы токов и напряжений в произвольной точке линий при известных токах и напряжениях в их конце. Обозначая через

\dot{U}_{12} – напряжение в конце первой линии,

\dot{U}_{22} – напряжение в конце второй линии,

\dot{I}_{12} – ток в конце первой линии,

\dot{I}_{22} – ток в конце второй линии,

получаем систему (13). Здесь y – расстояние, отсчитываемое от начала линии.

$$\begin{cases} \dot{U}_1 = \frac{1}{2}[(\dot{U}_{11} + \dot{U}_{21})ch\gamma_1 x + (\dot{U}_{11} - \dot{U}_{21})ch\gamma_2 x - Z_{B1}(\dot{I}_{11} + \dot{I}_{21})sh\gamma_1 x - Z_{B2}(\dot{I}_{11} - \dot{I}_{21})sh\gamma_2 x] \\ \dot{U}_2 = \frac{1}{2}[(\dot{U}_{11} + \dot{U}_{21})ch\gamma_1 x - (\dot{U}_{11} - \dot{U}_{21})ch\gamma_2 x - Z_{B1}(\dot{I}_{11} + \dot{I}_{21})sh\gamma_1 x + Z_{B2}(\dot{I}_{11} - \dot{I}_{21})sh\gamma_2 x] \\ \dot{I}_1 = \frac{1}{2}\left[(\dot{I}_{11} + \dot{I}_{21})ch\gamma_1 x + (\dot{I}_{11} - \dot{I}_{21})ch\gamma_2 x - \frac{1}{Z_{B1}}(\dot{U}_{11} + \dot{U}_{21})sh\gamma_1 x - \frac{1}{Z_{B2}}(\dot{U}_{11} - \dot{U}_{21})sh\gamma_2 x\right] \\ \dot{I}_2 = \frac{1}{2}\left[(\dot{I}_{11} + \dot{I}_{21})ch\gamma_1 x - (\dot{I}_{11} - \dot{I}_{21})ch\gamma_2 x - \frac{1}{Z_{B1}}(\dot{U}_{11} + \dot{U}_{21})sh\gamma_1 x + \frac{1}{Z_{B2}}(\dot{U}_{11} - \dot{U}_{21})sh\gamma_2 x\right] \end{cases} \quad (12)$$

$$\begin{cases} \dot{U}_1 = \frac{1}{2} [(\dot{U}_{12} + \dot{U}_{22}) \operatorname{ch} \gamma_{1,y} + (\dot{U}_{12} - \dot{U}_{22}) \operatorname{ch} \gamma_{2,y} + Z_{B1} (\dot{I}_{12} + \dot{I}_{22}) \operatorname{sh} \gamma_{1,y} + Z_{B2} (\dot{I}_{12} - \dot{I}_{22}) \operatorname{sh} \gamma_{2,y}] \\ \dot{U}_2 = \frac{1}{2} [(\dot{U}_{22} + \dot{U}_{12}) \operatorname{ch} \gamma_{1,y} + (\dot{U}_{22} - \dot{U}_{12}) \operatorname{ch} \gamma_{2,y} + Z_{B1} (\dot{I}_{22} + \dot{I}_{12}) \operatorname{sh} \gamma_{1,y} + Z_{B2} (\dot{I}_{22} - \dot{I}_{12}) \operatorname{sh} \gamma_{2,y}] \\ \dot{I}_1 = \frac{1}{2} \left[(\dot{I}_{12} + \dot{I}_{22}) \operatorname{ch} \gamma_{1,y} + (\dot{I}_{12} - \dot{I}_{22}) \operatorname{ch} \gamma_{2,y} + \frac{1}{Z_{B1}} (\dot{U}_{12} + \dot{U}_{22}) \operatorname{sh} \gamma_{1,y} + \frac{1}{Z_{B2}} (\dot{U}_{12} - \dot{U}_{22}) \operatorname{sh} \gamma_{2,y} \right] \\ \dot{I}_2 = \frac{1}{2} \left[(\dot{I}_{22} + \dot{I}_{12}) \operatorname{ch} \gamma_{1,y} + (\dot{I}_{22} - \dot{I}_{12}) \operatorname{ch} \gamma_{2,y} + \frac{1}{Z_{B1}} (\dot{U}_{22} + \dot{U}_{12}) \operatorname{sh} \gamma_{1,y} + \frac{1}{Z_{B2}} (\dot{U}_{22} - \dot{U}_{12}) \operatorname{sh} \gamma_{2,y} \right] \end{cases} \quad (13)$$

4. Нахождение постоянных интегрирования при известных напряжениях в начале линий и сопротивлениях нагрузки

Нахождение токов и напряжений линий по уравнениям (12) и (13) часто бывает затруднительно, так как токи в начале линий известны далеко не всегда. Чаще всего известными величинами являются напряжения в начале линий и сопротивления их нагрузок. Рассмотрим нахождение постоянных интегрирования в этом случае.

Обозначим: \dot{U}_{11} – напряжение в начале первой линии; \square_{H1} – комплекс полного сопротивления нагрузки первой линии; \dot{U}_{21} – напряжение в начале второй линии; \square_{H2} – комплекс полного сопротивления нагрузки второй линии; l – полная длина линий.

Из системы (6) при $x = 0$ получаем

$$\begin{cases} \dot{U}_{11} = C_1 + C_2, \\ \dot{U}_{21} = C_1 - C_2 \end{cases}$$

$$\begin{cases} -C_3 \left(\operatorname{sh} \gamma_1 l + \frac{Z_{H1}}{Z_{B1}} \operatorname{ch} \gamma_1 l \right) - C_4 \left(\operatorname{sh} \gamma_2 l + \frac{Z_{H1}}{Z_{B2}} \operatorname{ch} \gamma_2 l \right) = C_1 \left(\operatorname{ch} \gamma_1 l + \frac{Z_{H1}}{Z_{B1}} \operatorname{sh} \gamma_1 l \right) + C_2 \left(\operatorname{ch} \gamma_2 l + \frac{Z_{H1}}{Z_{B2}} \operatorname{sh} \gamma_2 l \right) \\ -C_3 \left(\operatorname{sh} \gamma_1 l + \frac{Z_{H2}}{Z_{B1}} \operatorname{ch} \gamma_1 l \right) + C_4 \left(\operatorname{sh} \gamma_2 l + \frac{Z_{H2}}{Z_{B2}} \operatorname{ch} \gamma_2 l \right) = C_1 \left(\operatorname{ch} \gamma_1 l + \frac{Z_{H2}}{Z_{B1}} \operatorname{sh} \gamma_1 l \right) - C_2 \left(\operatorname{ch} \gamma_2 l + \frac{Z_{H2}}{Z_{B2}} \operatorname{sh} \gamma_2 l \right) \end{cases} \quad (15)$$

$$\begin{cases} \dot{U}_1 = \frac{1}{2} \left[(\dot{U}_{11} + \dot{U}_{21}) \frac{\operatorname{sh} \gamma_1 (l-x) + \frac{Z_H}{Z_{B1}} \operatorname{ch} \gamma_1 (l-x)}{\operatorname{sh} \gamma_1 l + \frac{Z_H}{Z_{B1}} \operatorname{ch} \gamma_1 l} + (\dot{U}_{11} - \dot{U}_{21}) \frac{\operatorname{sh} \gamma_2 (l-x) + \frac{Z_H}{Z_{B2}} \operatorname{ch} \gamma_2 (l-x)}{\operatorname{sh} \gamma_2 l + \frac{Z_H}{Z_{B2}} \operatorname{ch} \gamma_2 l} \right] \\ \dot{U}_2 = \frac{1}{2} \left[(\dot{U}_{11} + \dot{U}_{21}) \frac{\operatorname{sh} \gamma_1 (l-x) + \frac{Z_H}{Z_{B1}} \operatorname{ch} \gamma_1 (l-x)}{\operatorname{sh} \gamma_1 l + \frac{Z_H}{Z_{B1}} \operatorname{ch} \gamma_1 l} - (\dot{U}_{11} - \dot{U}_{21}) \frac{\operatorname{sh} \gamma_2 (l-x) + \frac{Z_H}{Z_{B2}} \operatorname{ch} \gamma_2 (l-x)}{\operatorname{sh} \gamma_2 l + \frac{Z_H}{Z_{B2}} \operatorname{ch} \gamma_2 l} \right] \\ \dot{I}_1 = \frac{1}{2} \left[\frac{\dot{U}_{11} + \dot{U}_{21}}{Z_{B1}} \frac{\operatorname{ch} \gamma_1 (l-x) + \frac{Z_H}{Z_{B1}} \operatorname{sh} \gamma_1 (l-x)}{\operatorname{sh} \gamma_1 l + \frac{Z_H}{Z_{B1}} \operatorname{ch} \gamma_1 l} - \frac{\dot{U}_{11} - \dot{U}_{21}}{Z_{B2}} \frac{\operatorname{ch} \gamma_2 (l-x) + \frac{Z_H}{Z_{B2}} \operatorname{sh} \gamma_2 (l-x)}{\operatorname{sh} \gamma_2 l + \frac{Z_H}{Z_{B2}} \operatorname{ch} \gamma_2 l} \right] \\ \dot{I}_2 = \frac{1}{2} \left[\frac{\dot{U}_{11} - \dot{U}_{21}}{Z_{B1}} \frac{\operatorname{ch} \gamma_1 (l-x) + \frac{Z_H}{Z_{B1}} \operatorname{sh} \gamma_1 (l-x)}{\operatorname{sh} \gamma_1 l + \frac{Z_H}{Z_{B1}} \operatorname{ch} \gamma_1 l} + \frac{\dot{U}_{11} - \dot{U}_{21}}{Z_{B2}} \frac{\operatorname{ch} \gamma_2 (l-x) + \frac{Z_H}{Z_{B2}} \operatorname{sh} \gamma_2 (l-x)}{\operatorname{sh} \gamma_2 l + \frac{Z_H}{Z_{B2}} \operatorname{ch} \gamma_2 l} \right] \end{cases} \quad (16)$$

откуда

$$C_1 = \frac{1}{2} (\dot{U}_{11} + \dot{U}_{21}), \quad C_2 = \frac{1}{2} (\dot{U}_{11} - \dot{U}_{21}).$$

Для нахождения C_3 и C_4 заметим, что напряжения в конце каждой из линий связано с током в конце этой линии законом Ома:

$$\begin{cases} \dot{U}_{12} = \dot{I}_{12} \cdot Z_{H1} \\ \dot{U}_{22} = \dot{I}_{22} \cdot Z_{H2} \end{cases} \quad (14)$$

Здесь через \dot{U}_{12} и \dot{U}_{22} обозначены напряжения в конце линий, а через \dot{I}_{12} и \dot{I}_{22} – токи.

В конце линий $x = l$, поэтому на основании выражений (6), (9) и (10), формулы (14) переписуются как (15).

Решив эту систему относительно C_3 и C_4 для случая, когда $\square_{H1} = \square_{H2} = \square_H$, и подставляя найденные постоянные интегрирования в уравнения (6), (9), (10), получаем систему (16):

Таким образом, по полученным уравнениям может быть рассчитан установившийся процесс в системе двух связанных полосковых линий при синусоидальном режиме.

Выводы

Полученные в настоящей статье выражения для определения токов и напряжений в связанных линиях имеют самостоятельную практическую ценность для расчета взаимных влияний проводников в экранированных кабелях связи и передачи электрической энергии. Кроме того, эти уравнения открывают возможность численного решения задачи расчета переходных процессов в таких линиях при произвольной форме входного сигнала и произвольных сопротивлениях нагрузки. Аналитически эта задача решается только для линии без потерь при постоянном входном сигнале и чисто активной нагрузке [4]. Решение задачи расчета переходных процессов возможно спектральным методом путем разложения несинусоидального входного сигнала в ряд Фурье [5].

Список использованной литературы

1. Macias J.A.R., Exposito A.G., and Soler A.B. A Comparison of Techniques for State-space Transient Analysis of Transmission Lines (2005), *IEEE Trans. on Power Delivery*, Vol. 20, Part 1, New Jersey, *IEEE Power & Energy Society*, pp. 894 – 903.
2. Faria J.B. A new Generalized Modal Analysis theory for Non-uniform Multiconductor Transmission Lines (2004), *IEEE Trans. on Power Systems*, Vol. 19, No. 2, New Jersey, *IEEE Power & Energy Society*, pp. 926 – 933.
3. Маевский Д. А. Математическая модель системы связанных полосковых линий / Д. А. Маевский // *Электромашинобудування та електрообладнання*. – К. : Техніка. – 2007. – № 68. – С. 52 – 55.
4. Маевский Д. А. Математическое моделирование переходных процессов в связанных полосковых линиях без потерь / Д. А. Маевский // *Теоретическая электротехника*. – Львов : [ЛП]. – 1988. – № 45. – С. 35 – 40.
5. Canuto C., Hussaini M.Y., Quarteroni A., and Zang T.A. *Spectral Methods. Fundamentals in Single Domains*, (2006), Berlin : Springer-Verlag, – 563 p.

Получено 01.05.2014

References

1. Macias J.A.R., Exposito A.G., and Soler A.B. A Comparison of Techniques for State-space Transient Analysis of Transmission Lines, (2005), *IEEE Trans. on Power Delivery*, Vol. 20, Part 1, New Jersey: *IEEE Power & Energy Society*, pp. 894 – 903.
2. Faria J.B. A new Generalized Modal Analysis theory for Non-uniform Multiconductor Transmission Lines, (2004), *IEEE Trans. on Power Systems*, Vol. 19, No. 2, New Jersey, *IEEE Power & Energy Society*, pp. 926 – 933.
3. Maevsky D.A. A Mathematical Model of the System of Coupled Striplines, (2007), *Elektromashinobuduvannya and Elektroobladnannya*, Kiev, Ukraine, *Tehnika*, No. 68, pp. 52 – 55 (In Russian).
4. Maevsky D.A. Mathematical Modeling of Transient Processes in Coupled strip Lines Lossless, (1988), *Theoretical Electrical Engineerin*, Lviv [LPI], No. 45, pp. 35 – 40 (In Russian).
5. Canuto C., Hussaini M.Y., Quarteroni A., and Zang T.A. *Spectral Methods. Fundamentals in Single Domains*, (2006), Berlin, *Springer-Verlag*, 563 p.



Маевский Дмитрий Андреевич, д.т.н, доц., зав. каф. теорет. основ и общ. электротехн. Одесского нац. политехн. ун-та, тел. (048) 705-84-54. E-mail: Dmitry.A.Maevsky@gmail.com



Семенюг Александр Николаевич, зам. генерального директора ООО «С-мануфактуринг», тел. (048) 730-57-31. E-mail: aleksander.semenyug@s-m.ua



Кучеренко Галина Николаевна, студентка 4 курса Одесского нац. политехн. ун-та, тел. (048) 705-84-54. E-mail: galina9411@mail.ru