

Электрические цепи с распределенными параметрами.

Электрические цепи с распределенными параметрами

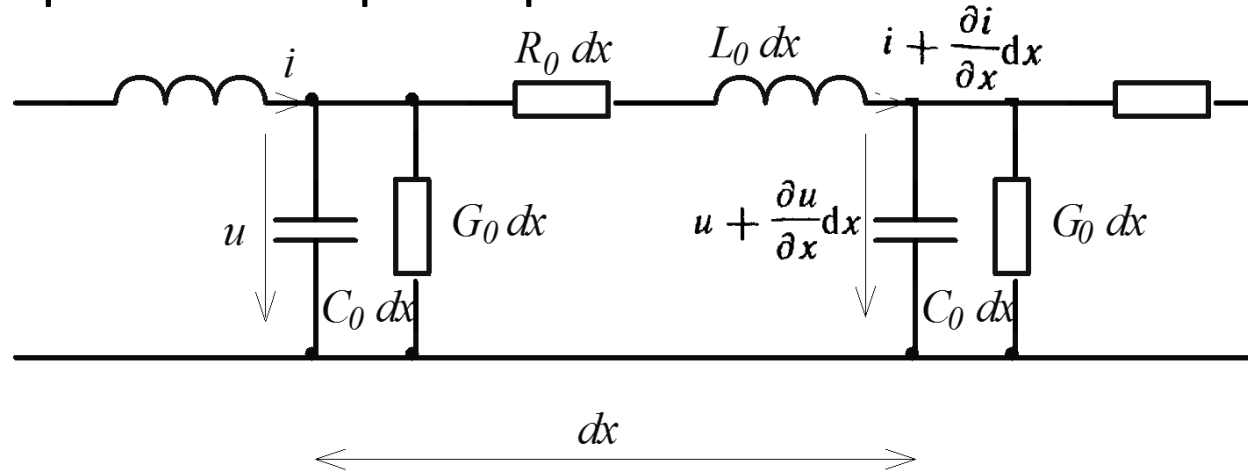
Цепи, токи и напряжения в которых зависят от точки, в которой произведено измерение, называются **цепями (линиями) с распределенными параметрами, или длинными линиями.**

Токи и напряжения в линии являются функциями не только времени, но и расстояния.

Рассмотрение работы линии проведем при условии наличия в цепи ***синусоидальных токов и напряжений.***

Уравнение однородной линии в стационарном режиме.

R_0 , L_0 , C_0 и G_0 первичные параметры линии



Приращение тока и напряжения на элементе длины выразим через частные производные, запишем соотношения по правилам Кирхгофа

$$\begin{aligned} -u + iR_0 dx + L_0 dx \frac{\partial i}{\partial t} + u + \frac{\partial u}{\partial x} dx &= 0 \\ i - uG_0 dx - C_0 dx \frac{\partial u}{\partial t} - i - \frac{\partial i}{\partial x} dx &= 0 \end{aligned}$$

Уравнение однородной линии в стационарном режиме

$$-\frac{\partial u}{\partial x} = iR_0 + L_0 \frac{\partial i}{\partial t} \quad , \quad -\frac{\partial i}{\partial x} = uG_0 + C_0 \frac{\partial u}{\partial t}$$

Учитывая условие синусоидальности токов и напряжений, введем обозначения $Z_0 = R_0 + j\omega L_0$ и $Y_0 = G_0 + j\omega C_0$, тогда:

$$-\frac{d\dot{U}}{dx} = Z_0 \dot{I} \quad , \quad -\frac{d\dot{I}}{dx} = Y_0 \dot{U}$$

Продифференцируем по расстоянию первое уравнение и подставим в него второе:

$$\boxed{\frac{d^2 \dot{U}}{dx^2} = Z_0 Y_0 \dot{U}}$$

Уравнение однородной линии в стационарном режиме

Характеристическое уравнение : $p^2 - Z_0 Y_0 = 0$,

$$p_{1,2} = \pm \sqrt{Z_0 Y_0} = \pm \gamma = \pm(\alpha + j\beta).$$

$$\dot{U} = \dot{A}_1 e^{\gamma x} + \dot{A}_2 e^{-\gamma x}$$

γ - постоянная распространения, α - коэффициент затухания, β - коэффициент фазы.
Продифференцируем напряжение для нахождения тока:

$$-\frac{d(\dot{A}_1 e^{\gamma x} + \dot{A}_2 e^{-\gamma x})}{dx} = \gamma \dot{A}_2 e^{-\gamma x} - \gamma \dot{A}_1 e^{\gamma x} = Z_0 \dot{I}$$

$$\dot{I} = \frac{\dot{A}_2}{Z_c} e^{-\gamma x} - \frac{\dot{A}_1}{Z_c} e^{\gamma x}, \quad Z_c = \frac{Z_0}{\gamma} = \frac{\gamma}{Y_0} = \sqrt{\frac{Z_0}{Y_0}}$$

Падающая и отраженная волны

Запишем решение уравнения линии в тригонометрическом виде для наглядности:

$$u(t, x) = A_2 e^{-\alpha x} \sin(\omega t - \beta x + \varphi_2) + A_1 e^{\alpha x} \sin(\omega t + \beta x + \varphi_1)$$

$$i(t, x) = \frac{A_2}{Z_c} e^{-\alpha x} \sin(\omega t - \beta x + \varphi_1 - \varphi_Z) - \frac{A_1}{Z_c} e^{\alpha x} \sin(\omega t - \beta x + \varphi_2 - \varphi_Z)$$

Первое слагаемое в выражениях определяется как прямая или падающая (распространяющаяся от начала линии к концу) волна, второе как обратная или отраженная (от конца линии, идущая в сторону начала) волна.

Учитывая то, что начальной точкой отраженной волны является конец линии, знак показателя экспоненты определяющей затухание физического смысла не лишен.

Наличие отраженных волн в линии может приводить к искажению и потере передаваемой информации, вопрос о борьбе с этим явлением будет рассмотрен немного позже.

Параметры линии

$$u(t, x) = A_1 e^{\alpha x} \sin(\omega t + \beta x + \varphi_1) + A_2 e^{-\alpha x} \sin(\omega t - \beta x + \varphi_2)$$

Фаза волны $\omega t - \beta x + \varphi_1$

Продифференцируем по времени и приравняем к нулю:

$$v = \frac{dx}{dt} = \frac{\omega}{\beta}$$

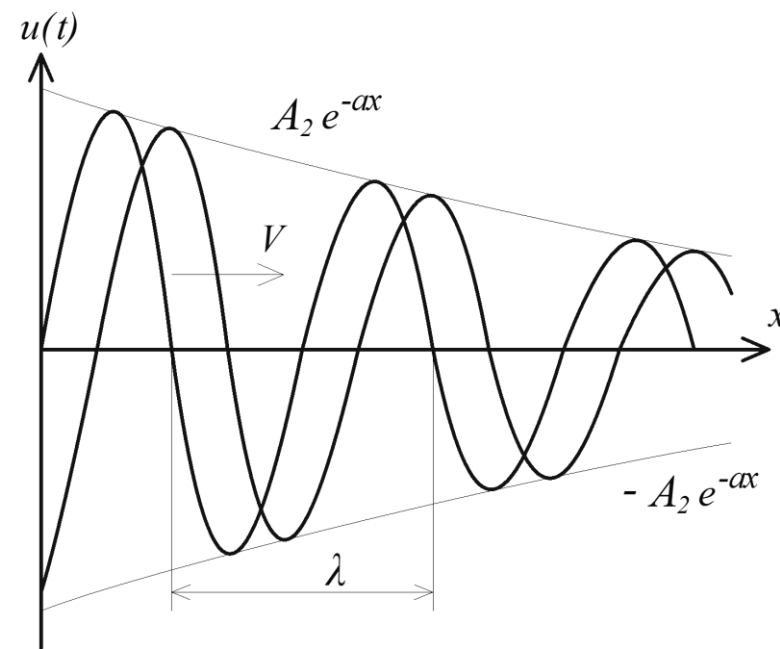
Длина волны определяется фазовым сдвигом на 2π

$$\omega t - \beta(x + \lambda) + \varphi_1 = \omega t - \beta x + \varphi_1 - 2\pi$$

$$\lambda = \frac{2\pi}{\beta} = vT = \frac{v}{f}$$

Для падающей и отраженной волн выполняется закон Ома:

$$\dot{I}_{\text{пр}} = \frac{\dot{U}_{\text{пр}}}{Z_c}, \quad \dot{I}_{\text{обр}} = \frac{\dot{U}_{\text{обр}}}{Z_c}$$



Определение постоянных интегрирования

Ток и напряжение в начале линии ($x=0$):

$$\dot{U}_1 = \dot{A}_1 + \dot{A}_2 \quad , \quad \dot{I}_1 = \frac{\dot{A}_2}{Z_C} - \frac{\dot{A}_1}{Z_C}$$

$$\dot{A}_1 = \frac{1}{2}(\dot{U}_1 - \dot{I}_1 Z_C) \quad , \quad \dot{A}_2 = \frac{1}{2}(\dot{U}_1 + \dot{I}_1 Z_C)$$

$$\begin{aligned} \dot{U} &= \frac{1}{2}(\dot{U}_1 + \dot{I}_1 Z_C)e^{\gamma x} + \frac{1}{2}(\dot{U}_1 - \dot{I}_1 Z_C)e^{-\gamma x} = \dot{U}_1 \operatorname{ch} \gamma x - \dot{I}_1 Z_C \operatorname{sh} \gamma x \\ \dot{I} &= \frac{1}{2Z_C}(\dot{U}_1 - \dot{I}_1 Z_C)e^{-\gamma x} - \frac{1}{2Z_C}(\dot{U}_1 + \dot{I}_1 Z_C)e^{\gamma x} = \dot{I}_1 \operatorname{ch} \gamma x - \frac{\dot{U}_1}{Z_C} \operatorname{sh} \gamma x \end{aligned}$$

Уравнение линии конечной длины

\dot{I}_H \dot{U}_H ток и напряжение нагрузки, l - длина линии, $y = l - x$.

$$\begin{aligned}\dot{U} &= \dot{U}_H \operatorname{ch} \gamma(l - y) + \dot{I}_H Z_C \operatorname{sh} \gamma(l - y) \\ \dot{I} &= -\frac{\dot{U}_H}{Z_C} \operatorname{sh} \gamma(l - y) + \dot{I}_H \operatorname{ch} \gamma(l - y)\end{aligned}$$

Если $y = 0$, и обозначить входные параметры индексом 1, а ток и напряжение нагрузки индексом 2, то получим уравнения линии как четырехполюсника:

$$\begin{aligned}\dot{U}_1 &= \dot{U}_2 \operatorname{ch} \gamma l + \dot{I}_2 Z_C \operatorname{sh} \gamma l \\ \dot{I}_1 &= -\frac{\dot{U}_2}{Z_C} \operatorname{sh} \gamma l + \dot{I}_2 \operatorname{ch} \gamma l\end{aligned}$$

Линия бесконечной длины. Согласование линии.

В случае бесконечно длинной линии слагаемое содержащее $e^{\gamma x}$, не имеет смысла (конца нет, значит не будет отражения), следовательно $A_1 = 0$ и решение примет вид:

$$\dot{U} = \dot{A}_2 e^{-\gamma x} \quad , \quad \dot{I} = \frac{\dot{A}_2}{Z_c} e^{-\gamma x}$$

Для бесконечной линии сопротивление в любой ее точке : $\frac{\dot{U}}{\dot{I}} = Z_c$

Если мощность, полученная от источника равна: $P_1 = \dot{U}_1 \dot{I}_1 \cdot \cos\varphi$
то в конце линии, длиной l :

$$P_H = \dot{U}_H \dot{I}_H \cdot \cos\varphi = \dot{U}_1 e^{-\alpha l} \dot{I}_1 e^{-\alpha l} \cdot \cos\varphi = P_1 e^{-2\alpha l}$$

КПД и затухание в линии: $\eta = \frac{P_H}{P_1} = e^{-2\alpha l} \quad , \quad \alpha l = \frac{1}{2} \ln \frac{P_1}{P_H}$

Коэффициент отражения и режим работы линии

Коэффициент отражения по напряжению:

$$K_u = \frac{\dot{A}_1 e^{\gamma l}}{\dot{A}_2 e^{-\gamma l}} = \frac{Z_H - Z_C}{Z_H + Z_C}$$

Коэффициент отражения по току: $K_i = -K_u$

При согласованной нагрузке $|K_u| = 0$ отражения отсутствуют, линия работает в **режиме бегущей волны**. Мощность, переносимая волной, полностью выделяется в нагрузке.

При холостом ходе или коротком замыкании на выходе линии $|K_u| = 1$ линия работает в **режиме стоячей волны**, волна полностью отражается от конца линии. В таком случае вся мощность возвращается в генератор. Стоячей волна называется потому, что координаты минимумов и максимумов этой волны неизменны относительно начала или конца линии.

В остальных случаях режим работы называется **режимом смешанных волн**. В этих случаях часть мощности выделяется в нагрузке, часть возвращается в генератор.

Линия без потерь

В случае $R_0 = 0$ и $G_0 = 0$ потери активной мощности в линии отсутствуют. Для такой линии:

$$\alpha = 0 \quad , \quad \beta = \omega \sqrt{L_0 C_0} \quad , \quad \gamma = j\beta = j \frac{\omega}{v} = j \frac{2\pi}{\lambda} \quad , \quad v = \frac{1}{\sqrt{L_0 C_0}}$$

Для линии конечной длины, можно записать: $\gamma l = j \frac{2\pi l}{\lambda}$. Уравнения длинной линии преобразуются в уравнения, записанные с использованием тригонометрических функций от вещественного аргумента:

$$\begin{aligned} \dot{U} &= \dot{U}_H \cos \frac{2\pi}{\lambda} (l - x) + j \dot{I}_H Z_C \sin \frac{2\pi}{\lambda} (l - x) \\ \dot{I} &= j \frac{\dot{U}_H}{Z_C} \sin \frac{2\pi}{\lambda} (l - x) + \dot{I}_H \cos \frac{2\pi}{\lambda} (l - x) \end{aligned}$$

при $\frac{R_0}{\omega L_0} \ll 1$, $\frac{G_0}{\omega C_0} \ll 1$ линия считается линией без потерь.

Линия без искажений.

$$\gamma = \sqrt{Z_0 Y_0} = (\alpha + j\beta) \qquad v = \frac{\omega}{\beta} = \frac{1}{C_0 Z_c}$$

Для отсутствия искажений необходимо обеспечить $\alpha = \text{const}$, и $v = \text{const}$. При этом сигналы всего спектра частот будут распространяться одинаково и относительная форма импульсов не будет искажена (затухание уменьшит амплитуды). Отсюда вытекает что $Z_c = \text{const}$, следовательно, характеристическое сопротивление не зависит от частоты.

$$Z_c = \sqrt{\frac{Z_0}{Y_0}} = \sqrt{\frac{L_0}{C_0} \left(\frac{R_0/L_0 + j\omega}{G_0/C_0 + j\omega} \right)}$$

Видно что Z_c будет вещественной константой при $R_0/L_0 = G_0/C_0$.

Линия без искажений.

Для линии без искажений фазовая скорость

$$v = \frac{1}{C_0 Z_c} = \frac{1}{\sqrt{L_0 C_0}}$$

и затухание

$$\alpha = G_0 Z_c = \sqrt{R_0 G_0} = \frac{R_0}{Z_c}$$

Для реальных линий $R_0/L_0 \gg G_0/C_0$. Поэтому для придания реальным линиям свойств линий без искажения искусственно увеличивают их индуктивность. В качестве примера можно привести кабель компьютерного монитора, на котором одеты ферритовые трубки для увеличения индуктивности.

Искажения, как и наличие отраженных волн, являются причиной потери информации при передачах.

Входное сопротивление линии.

$$Z_{\text{BX}} = \frac{\dot{U}_1}{\dot{I}_1} = \frac{\dot{U}_2 \operatorname{ch} \gamma l + \dot{I}_2 Z_C \operatorname{sh} \gamma l}{\frac{\dot{U}_2}{Z_C} \operatorname{sh} \gamma l + \dot{I}_2 \operatorname{ch} \gamma l} = Z_C \frac{Z_H \operatorname{ch} \gamma l + Z_C \operatorname{sh} \gamma l}{Z_H \operatorname{sh} \gamma l + Z_C \operatorname{ch} \gamma l} = Z_C \frac{Z_H + Z_C \operatorname{th} \gamma l}{Z_C + Z_H \operatorname{th} \gamma l}$$

Зависимость входного сопротивления от длины имеет колебательный характер. При определенных длинах линии ее входное сопротивление может быть вещественным - такие длины линии называются резонансными. Для линии без потерь:

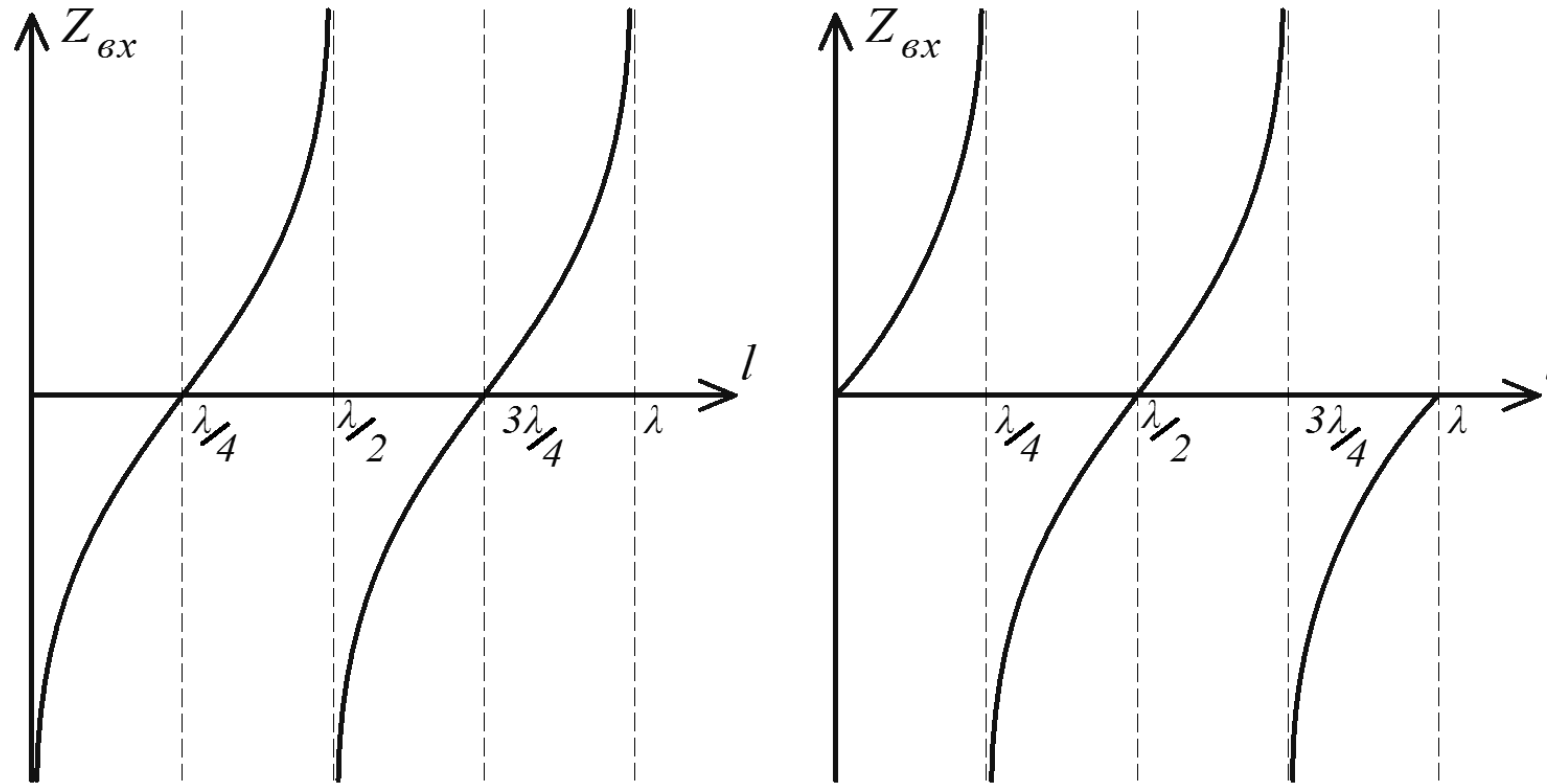
$$Z_{\text{BX}} = Z_C \frac{Z_H + jZ_C \operatorname{tg} \frac{2\pi}{\lambda} l}{Z_C + jZ_H \operatorname{tg} \frac{2\pi}{\lambda} l}$$

Трансформирующие свойства линии.

Для режимов хх и кз, когда мощность, передаваемая в нагрузку, равна нулю:

$$Z_{\text{ВХ ХХ}} = -jZ_c \operatorname{ctg} \frac{2\pi}{\lambda} l,$$

$$Z_{\text{ВХ КЗ}} = jZ_c \operatorname{tg} \frac{2\pi}{\lambda} l$$



Переходные процессы в длинной линии.

Для линии ранее были получены уравнения

$$-\frac{\partial u}{\partial x} = iR_0 + L_0 \frac{\partial i}{\partial t} \quad , \quad -\frac{\partial i}{\partial x} = uG_0 + C_0 \frac{\partial u}{\partial t}$$

Упростим задачу предположив, что линия является линией без потерь

$$-\frac{\partial u}{\partial x} = L_0 \frac{\partial i}{\partial t} \quad , \quad -\frac{\partial i}{\partial x} = C_0 \frac{\partial u}{\partial t}$$

Продифференцируем левое уравнение по расстоянию, а правое по времени и подставим друг в друга

$$\frac{\partial^2 u}{\partial x^2} - \frac{1}{v^2} \frac{\partial^2 u}{\partial t^2} = 0 \quad , \quad \frac{\partial^2 i}{\partial x^2} - \frac{1}{v^2} \frac{\partial^2 i}{\partial t^2} = 0 \quad , \quad \text{здесь } v = \frac{1}{\sqrt{L_0 C_0}}$$

Переходные процессы в длинной линии.

Решение уравнений также представляет собой сумму прямой и обратной волн.

$$u(t, x) = u_{\text{пр}} + u_{\text{обр}} , \quad i(t, x) = \frac{u_{\text{пр}}}{Z_c} - \frac{u_{\text{обр}}}{Z_c} = i_{\text{пр}} - i_{\text{обр}}$$

Переходный процесс в линии – наложение новых волн вызванных измененным режимом работы на волны существовавшего до начала изменения.

В качестве примера рассмотрим отрезок линии без нагрузки, с распространением прямоугольной волны.

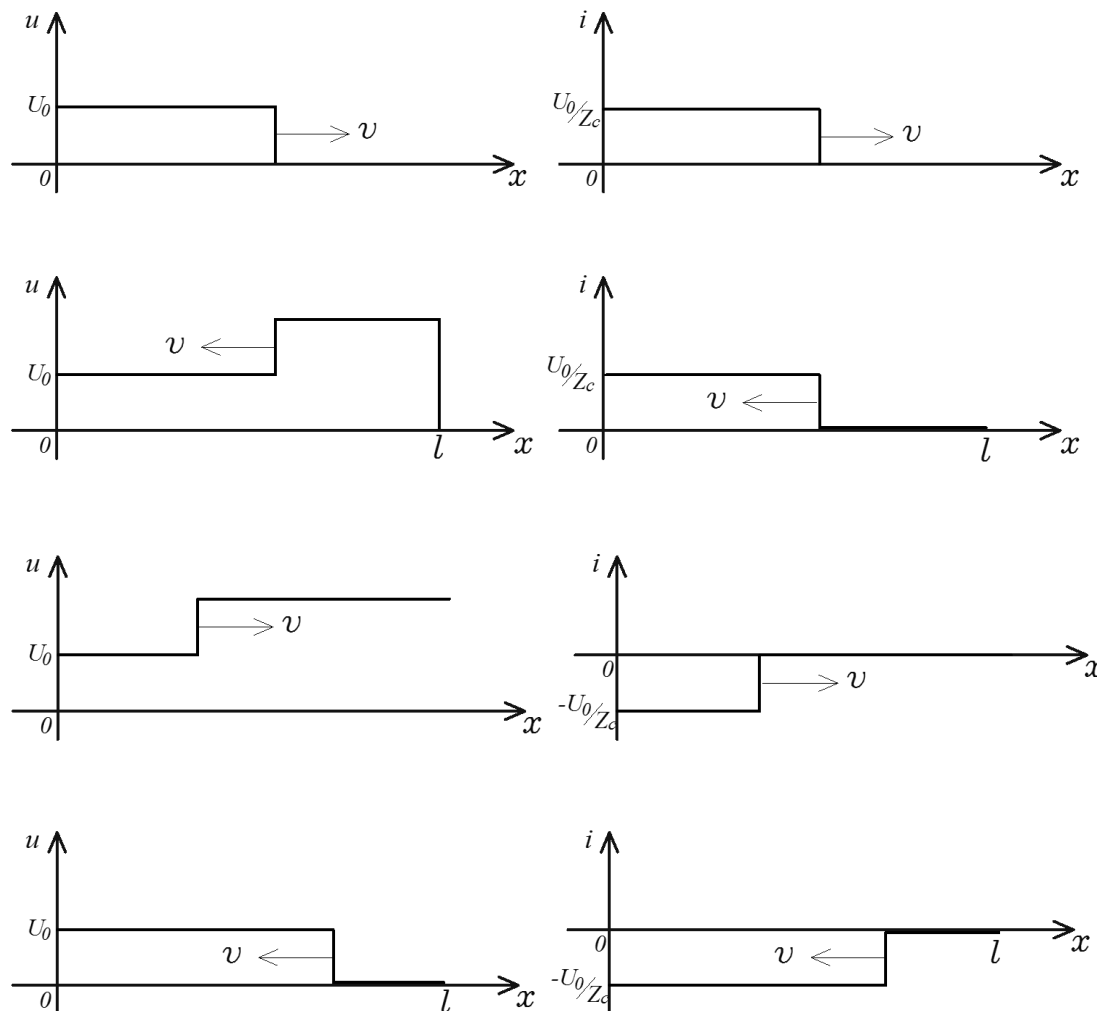
Пример. Подключение источника постоянного напряжения к линии.

В начальный момент времени волна распространяется от начала линии со скоростью v .

По достижении конца линии волна полностью отражается, ток в конце равен нулю, а напряжение удваивается.

При возвращении к началу линии, где источник поддерживает начальную величину напряжения, возникает волна напряжения отрицательной полярности.

После отражения от конца волны вернутся к началу линии где ток и напряжение станут равными нулю.



Пример

Время прохождения волны по линии:

$$\tau = \frac{l}{v}$$

Длительность периода переходного процесса в линии - 4τ .

При изменении условий задачи на короткое замыкание конца линии переходный процесс будет протекать аналогично, только удваиваться будет ток в линии.

Пример. Коаксиальная линия.

Емкость коаксиального кабеля. Напряженность поля для цилиндра снаружи $E = \frac{q}{2\pi\epsilon_0\epsilon rh}$, внутри проводника поля нет.

$$U = \int E dr = \int_{\frac{d}{2}}^{\frac{D}{2}} \frac{q}{2\pi\epsilon\epsilon_0 rh} dr = \frac{q}{2\pi\epsilon\epsilon_0 h} \ln \frac{D}{d}$$

Здесь h длина конденсатора, q заряд, E напряженность поля, r координата по радиусу системы. Учитывая, что мы ищем погонную величину ($h = 1$ м) и определение электрической емкости $C = \frac{q}{U}$ получаем:

$$C = \frac{2\pi\epsilon\epsilon_0}{\ln \frac{D}{d}}$$

Индуктивность коаксиального кабеля. Индукция магнитного поля в кабеле и магнитный поток:

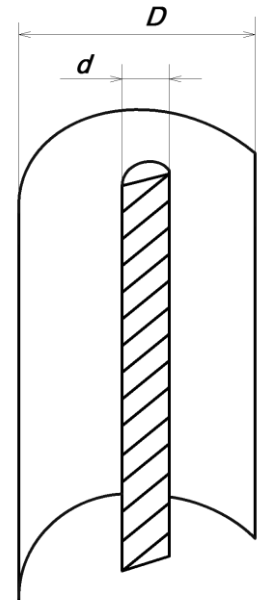
$$B = \frac{\mu\mu_0 I}{2\pi r} \quad \Phi = h \int B dr = h \int_{d/2}^{D/2} \frac{\mu\mu_0 I}{2\pi r} dr = h \frac{\mu\mu_0 I}{2\pi} \ln \frac{D}{d}$$

Здесь I ток проводников. Учитывая погонный характер искомой величины и то, что $\Phi = LI$ получаем:

$$L = \frac{\mu\mu_0}{2\pi} \ln \frac{D}{d}$$

Т.к. материалы из которых изготовлен кабель не являются ферромагнетиками примем $\mu = 1$.

Поля внутри проводников полностью компенсируют друг друга, и учитывать их вклад в индуктивность не нужно.



Пример. Двухпроводная линия.

Емкость двухпроводной линии. Разность потенциалов проводников, вычисленных относительно центральной точки системы:

$$\varphi_{\text{левый}} - \varphi_{\text{правый}} = \frac{q}{2\pi\epsilon\epsilon_0 h} \ln \frac{l - d/2}{d/2} + \frac{q}{2\pi\epsilon\epsilon_0 h} \ln \frac{l - d/2}{d/2}$$

Тогда:

$$C = \frac{\pi\epsilon\epsilon_0}{\ln \frac{l - d/2}{d/2}}$$

Индуктивность. Для потока двухпроводной линии:

$$\Phi = 2 \int_{d/2}^{l-d/2} \frac{\mu\mu_0 I}{2\pi r} l dr = h \frac{\mu\mu_0 I}{\pi} \ln \frac{l - d/2}{d/2}$$

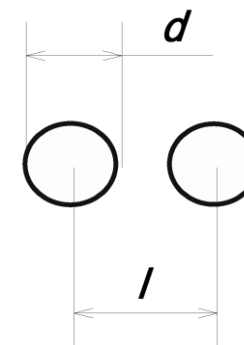
$$L = \frac{\mu\mu_0}{\pi} \ln \frac{l - d/2}{d/2}$$

Если учесть магнитный поток внутри проводника, поле меняется от 0 до поверхностного значения:

$$B_{\text{вн}} = \frac{\mu\mu_0 I}{2\pi d^2/4} r, \quad \Phi_{\text{вн}} = h \int_0^{d/2} \frac{\mu\mu_0 I}{2\pi d^2/4} r dr = h \frac{\mu\mu_0 I}{4\pi}, \quad L_{\text{вн}} = \frac{\mu\mu_0}{4\pi}$$

Тогда погонная индуктивность линии с учетом этой индуктивности (удвоенной, т.к. проводников 2):

$$L = \frac{\mu\mu_0}{2\pi} \left(1 + 2 \ln \frac{l - d/2}{d/2} \right)$$



Коэффициент затухания.

В общем случае постоянная распространения:

$$\gamma = \sqrt{Z_0 Y_0} = \alpha + j\beta = \sqrt{(R_0 + j\omega L_0)(G_0 + j\omega C_0)}$$
$$\alpha^2 + 2j\alpha\beta - \beta^2 = R_0 G_0 - \omega^2 L_0 C_0 + j\omega(C_0 R_0 + L_0 G_0)$$

Система уравнений:

$$\alpha^2 - \beta^2 = R_0 G_0 - \omega^2 L_0 C_0 , \quad 2\alpha\beta = \omega(R_0 C_0 + L_0 G_0)$$

Выразим коэффициент затухания:

$$\alpha = \sqrt{\frac{1}{2} \left(R_0 G_0 - \omega^2 L_0 C_0 + \sqrt{(R_0^2 + \omega^2 L_0^2)(G_0^2 + \omega^2 C_0^2)} \right)}$$