

Дисциплина:

Теория электрических цепей





Лекция №16

**Тема: «Понятие о
цепях
с распределенными
параметрами»**



Учебные вопросы

1. Цепи с распределенными параметрами. Токи и напряжения в длинных линиях.
2. Телеграфные уравнения длинной линии. Первичные параметры однородной линии.
3. Комплексная схема замещения однородной линии. Уравнения однородной линии в комплексной форме.
4. Длинная линия как четырехполюсник. Вторичные параметры длинной линии.
5. Прямая и обратная волны в однородной линии. Коэффициент отражения.
6. Понятие о согласованной нагрузке, неискаженной передаче и передаче без потерь.



Литература

- **1. Попов В.П. Основы теории цепей: Учебник для вузов спец. "Радиотехника".-М.: Высшая школа, 2007, с.462-474.**

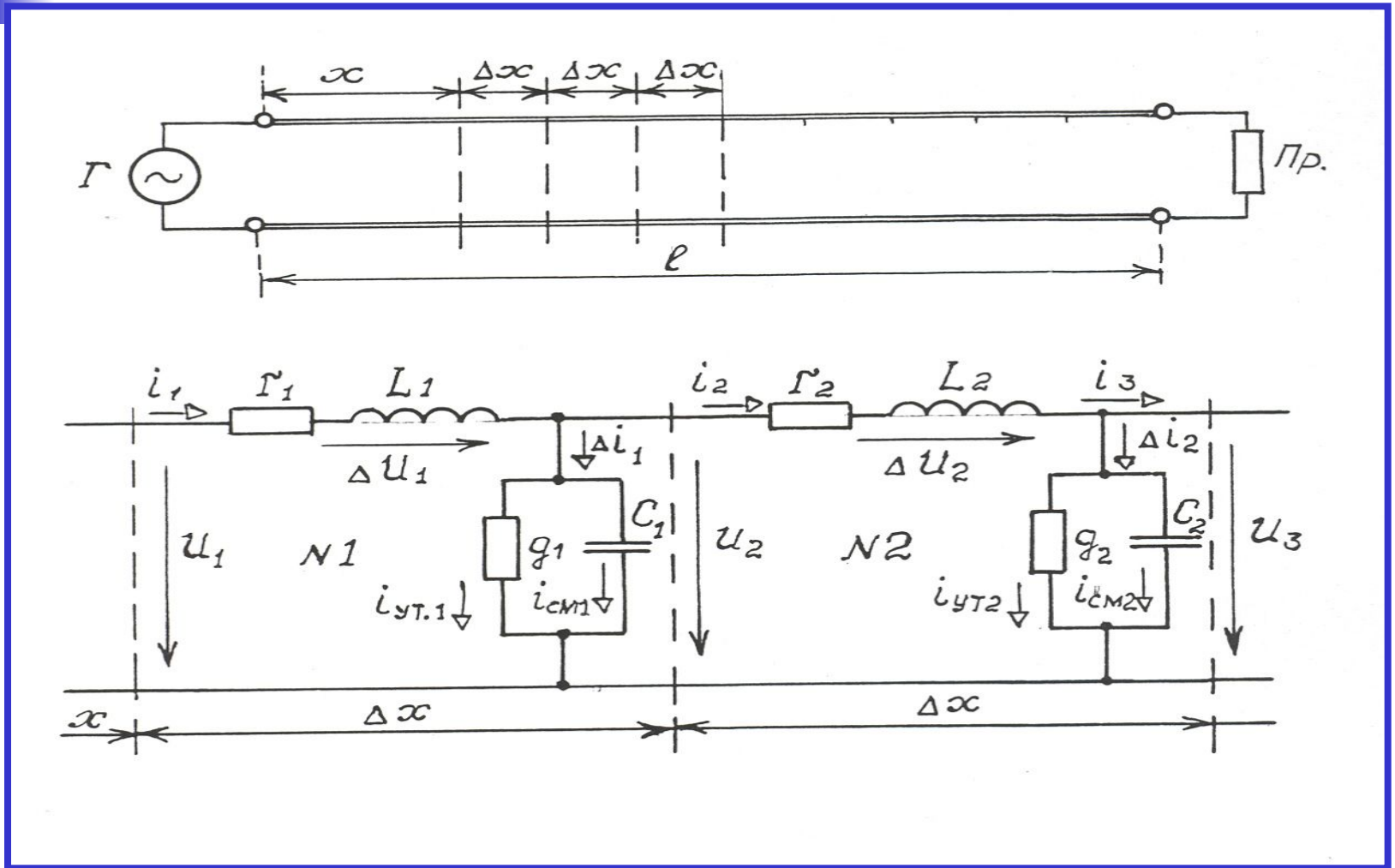
Понятие о цепях с распределенными параметрами

- Для цепей с сосредоточенными параметрами габаритные размеры меньше длины волны:
- $a, b, h \ll \lambda = v/f$
- Для цепей с распределенными параметрами габаритные размеры соизмеримы с длиной волны:
- $a, b, h \geq \lambda \Rightarrow$ имеет место волновой характер передачи электромагнитной энергии вдоль линии!

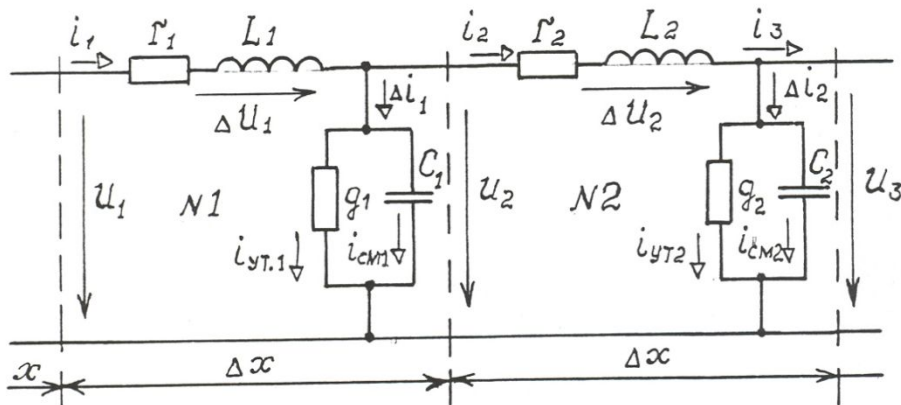
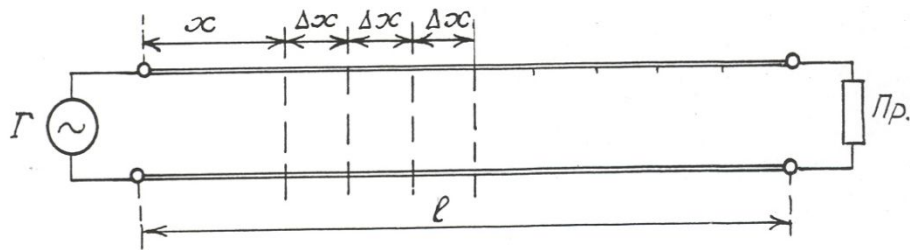
К цепям с распределёнными параметрами относятся:

- - воздушные и кабельные линии электропередачи при высоких напряжениях – в электроэнергетике;
- - телефонные и телеграфные линии – в электросвязи;
- - антенно-фидерные системы и высокочастотные широкополосные трансформаторы – в радиотехнике;
- - проводные каналы передачи телеметрической информации – в электроавтоматике;
- - высокочастотные индуктивные катушки, электрические высокочастотные машины – в электротехнике.

Неоднородная длинная линия и ее эквивалентная схема замещения



Виды длинных линий



Неоднородная ДЛ:

$$r_1 \neq r_2 \neq \dots \neq r_n;$$

$$g_1 \neq g_2 \neq \dots \neq g_n;$$

$$L_1 \neq L_2 \neq \dots \neq L_n;$$

$$C_1 \neq C_2 \neq \dots \neq C_n.$$

ДЛ без потерь: $r_n = 0, g_n = 0$

Параметры однородной длинной линии

Первичные параметры:

$$r_0, \frac{\text{Ом}}{\text{КМ}}; g_0, \frac{\text{См}}{\text{КМ}}; L_0, \frac{\text{Гн}}{\text{КМ}}; C_0, \frac{\text{Ф}}{\text{КМ}}.$$

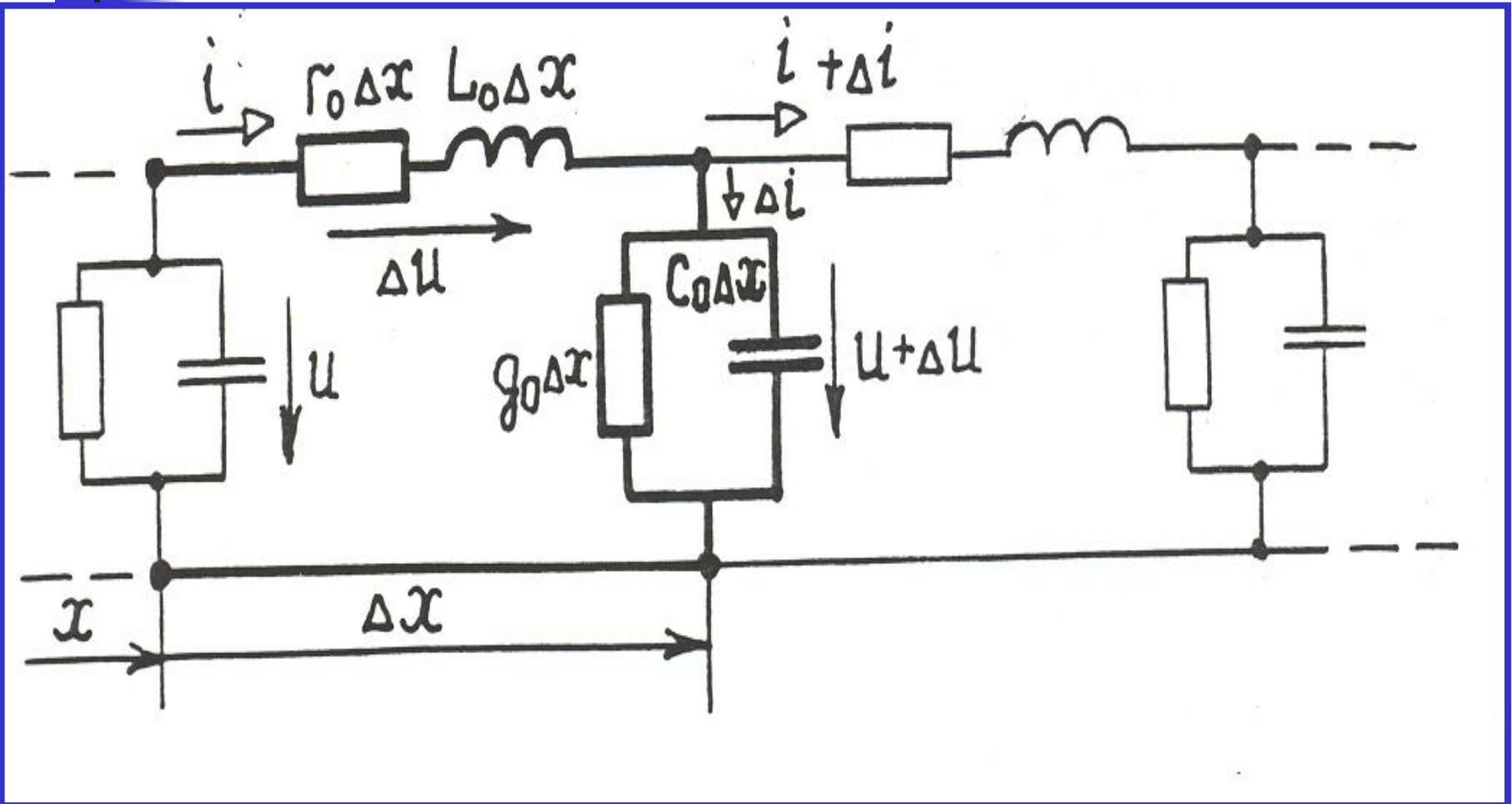
Вторичные параметры:

$Z_{\text{В}}$ - волновое сопротивление линии;

$Z_{\text{ВХ}}$ - входное сопротивление линии;

γ - коэффициент распространения волны
в линии.

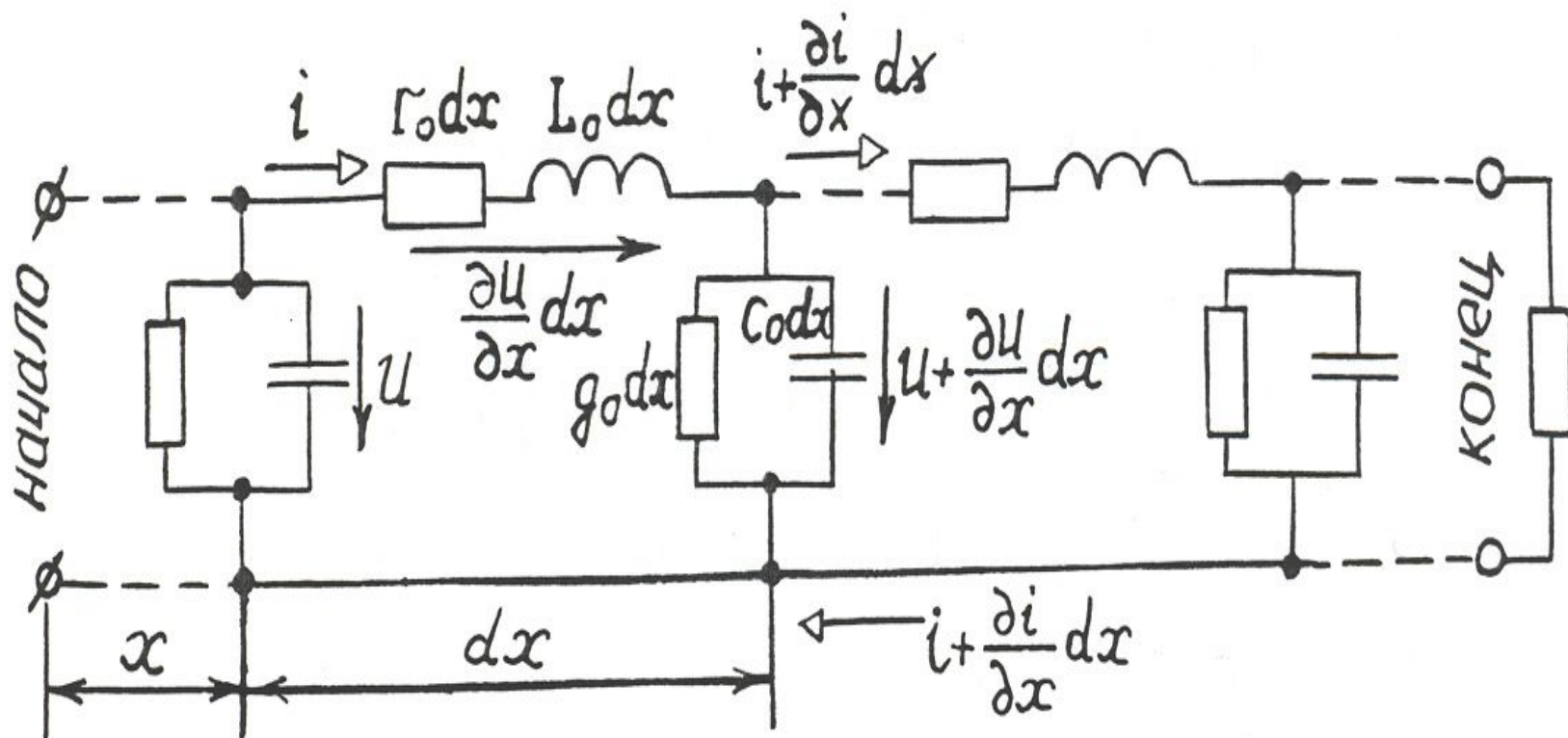
Схема замещения однородной длинной линии



Уравнения для приращений напряжения и тока на элементе длины

$$\left. \begin{aligned} -\Delta u &= \left(r_0 i + L_0 \frac{\partial i}{\partial t} \right) \Delta x; \\ -\Delta i &= \left[g_0 (u + \Delta u) + C_0 \frac{\partial (u + \Delta u)}{\partial t} \right] \Delta x. \end{aligned} \right\}$$

Дифференциальная схема замещения однородной длинной линии

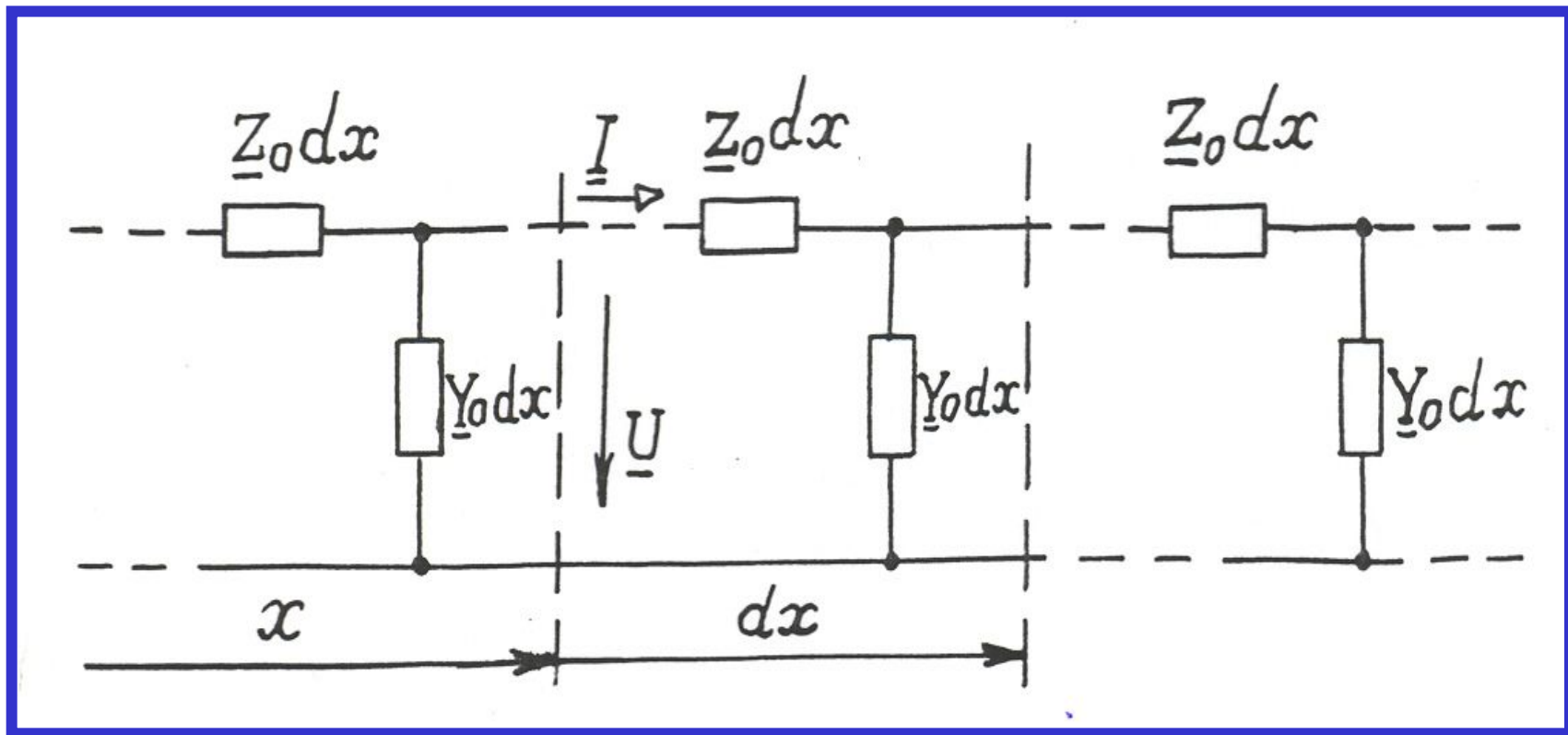


Телеграфные уравнения длинной линии

$$\left. \begin{aligned} -\frac{\partial u}{\partial x} &= r_0 i + L_0 \frac{\partial i}{\partial t}; \\ -\frac{\partial i}{\partial x} &= g_0 u + C_0 \frac{\partial u}{\partial t}. \end{aligned} \right\}$$

Комплексная схема замещения однородной длинной линии

$$\underline{Z}_0 = r_0 + j\omega L_0; \quad \underline{Y}_0 = g_0 + j\omega C_0,$$



Уравнения однородной линии в комплексной форме

$$\left. \begin{aligned} -\frac{d\underline{U}}{dx} &= (r_0 + j\omega L_0)\underline{I} = \underline{Z}_0\underline{I} ; \\ -\frac{d\underline{I}}{dx} &= (g_0 + j\omega C_0)\underline{U} = \underline{Y}_0\underline{U} . \end{aligned} \right\}$$

Уравнения длинной линии как четырёхполюсника

$$\left. \begin{aligned} \underline{U} &= \underline{U}_2 \operatorname{ch}_{\gamma} l + \underline{I}_2 \underline{Z}_B \cdot \operatorname{sh}_{\gamma} l ; \\ \underline{I} &= \underline{I}_2 \operatorname{ch}_{\gamma} l + \frac{\underline{U}_2}{\underline{Z}_B} \cdot \operatorname{sh}_{\gamma} l , \end{aligned} \right\}$$

$$\underline{U}_1 = \underline{A} \cdot \underline{U}_2 + \underline{B} \cdot \underline{I}_2 ;$$

$$\underline{I}_1 = \underline{C} \cdot \underline{U}_2 + \underline{D} \cdot \underline{I}_2 ,$$

Первичные параметры эквивалентного четырехполюсника

$$\left. \begin{aligned} \underline{A} &= \operatorname{ch} \underline{\gamma} l; & \underline{B} &= \underline{Z}_B \cdot \operatorname{sh} \underline{\gamma} l; \\ \underline{C} &= \frac{1}{\underline{Z}_B} \operatorname{sh} \underline{\gamma} l; & \underline{D} &= \operatorname{ch} \underline{\gamma} l. \end{aligned} \right\}$$

Четырехполюсник является симметричным,

так как

$$\underline{A} = \underline{D}$$

Характеристические параметры длинной линии

$$\left. \begin{aligned} \underline{Z}_B &= \underline{Z}_C; \\ \underline{\gamma} l &= \underline{g} = a + jb. \end{aligned} \right\}$$

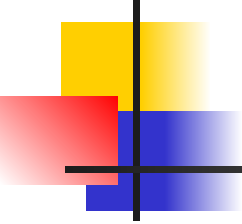
где $\underline{\gamma}$ - коэффициент распространения;

$$\underline{\gamma} = \frac{\underline{g}}{l} = \frac{a}{l} + j \frac{b}{l} = \alpha + j\beta$$

α – коэффициент затухания на единицу
длины

линии;

β – коэффициент фазы на единицу длины
линии.



Решение комплексных уравнений длинной линии

$$\left. \begin{aligned} -\frac{d\underline{U}}{dx} &= (r_0 + j\omega L_0)\underline{I} = \underline{Z}_0\underline{I} ; \\ -\frac{d\underline{I}}{dx} &= (g_0 + j\omega C_0)\underline{U} = \underline{Y}_0\underline{U} . \end{aligned} \right\}$$

$$\frac{d^2\underline{U}}{dx^2} = \underline{Z}_0\underline{Y}_0\underline{U} = \underline{\gamma}^2\underline{U}$$

$$\frac{d^2\underline{I}}{dx^2} = \underline{Z}_0\underline{Y}_0\underline{I} = \underline{\gamma}^2\underline{I}$$

Решения комплексных уравнений длинной линии

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

$$\underline{I} = \frac{1}{\underline{Z}_B} (\underline{A}_1 e^{-\gamma x} - \underline{A}_2 e^{\gamma x})$$

$$\underline{\gamma} = \sqrt{\underline{Z}_0 \underline{Y}_0} = \sqrt{(r_0 + j\omega L_0)(g_0 + j\omega C_0)}$$

$$\underline{Z}_B = \sqrt{\frac{\underline{Z}_0}{\underline{Y}_0}} = \sqrt{\frac{r_0 + j\omega L_0}{g_0 + j\omega C_0}}$$

Решения комплексных уравнений длинной линии

$$\left. \begin{aligned} \underline{U} &= \underline{A}_1 e^{-\alpha x} e^{-j\beta x} + \underline{A}_2 e^{\alpha x} e^{j\beta x} = \underline{U}' + \underline{U}''; \\ \underline{I} &= \frac{\underline{A}_1 e^{-\alpha x} e^{-j\beta x}}{\underline{Z}_B} - \frac{\underline{A}_2 e^{\alpha x} \cdot e^{j\beta x}}{\underline{Z}_B} = \underline{I}' - \underline{I}'' . \end{aligned} \right\}$$

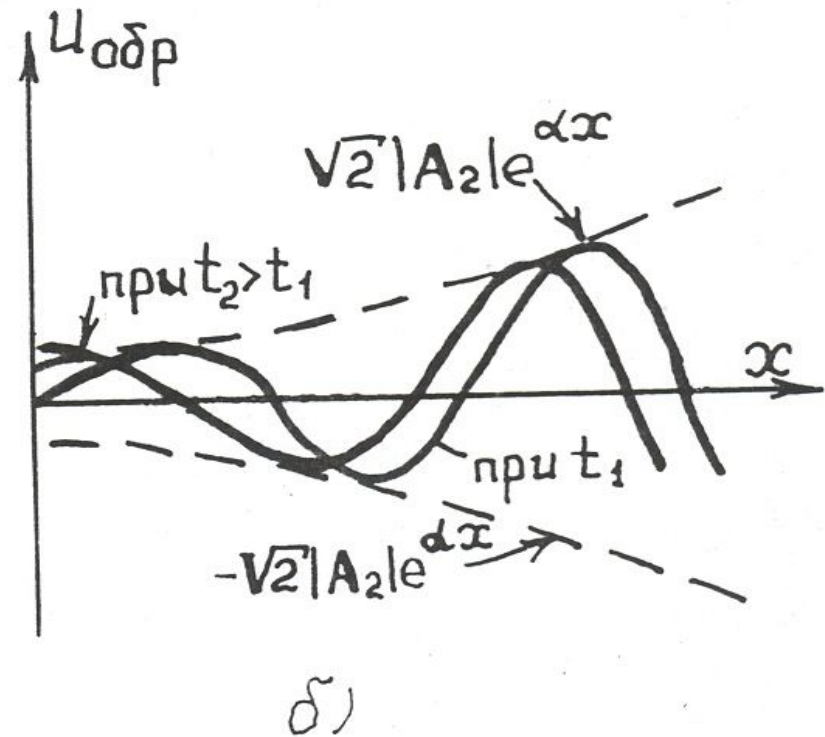
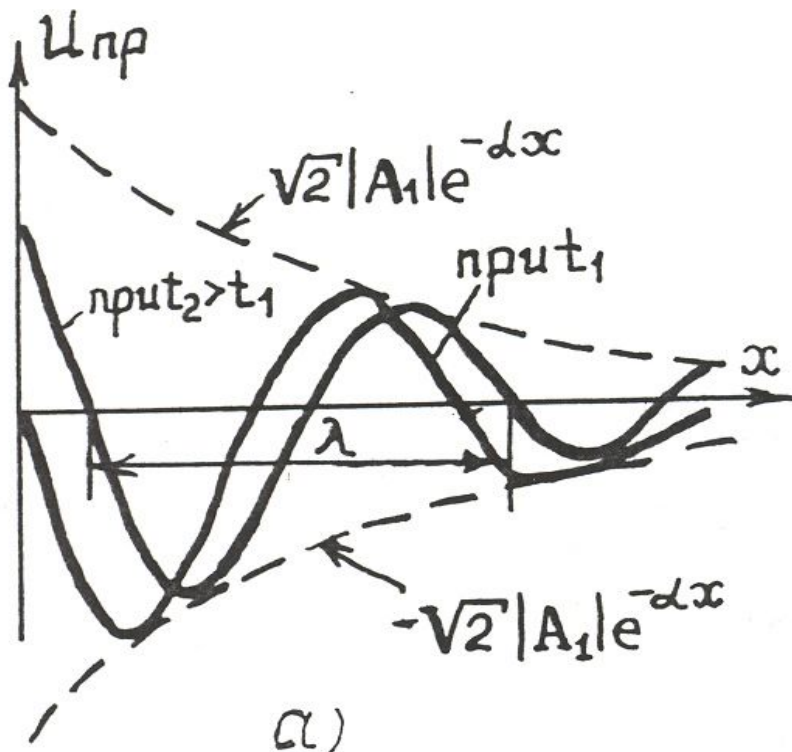
■ Комплексные составляющие напряжения

$$\left. \begin{aligned} \underline{U}' &= \underline{A}_1 e^{j\psi_1} e^{-\gamma x} = U_{\text{пр}} e^{j\psi_{u1}} e^{-\gamma x}; \\ \underline{U}'' &= \underline{A}_2 e^{j\psi_2} e^{\gamma x} = U_{\text{обр}} e^{j\psi_{u2}} e^{\gamma x} . \end{aligned} \right\}$$

Мгновенные напряжение и ток в длинной линии

$$\left. \begin{aligned} u(t, x) &= \operatorname{Im} \left[\underline{U} \sqrt{2} e^{j\omega t} \right] = U_{\text{ПР}} \sqrt{2} e^{-\alpha x} \sin(\omega t + \psi_{u1} - \beta x) + \\ &+ U_{\text{ОБР}} \sqrt{2} e^{\alpha x} \sin(\omega t + \psi_{u2} + \beta x) = u_{\text{ПР}} + u_{\text{ОБР}}; \\ i(t, x) &= \operatorname{Im} \left[\underline{I} \sqrt{2} e^{j\omega t} \right] = \frac{U_{\text{ПР}} \sqrt{2}}{Z_{\text{В}}} e^{-\alpha x} \sin(\omega t + \psi_{u1} - \beta x - \theta) - \\ &- \frac{U_{\text{ОБР}} \sqrt{2}}{Z_{\text{В}}} e^{\alpha x} \sin(\omega t + \psi_{u2} + \beta x - \theta) = i_{\text{ПР}} - i_{\text{ОБР}}. \end{aligned} \right\}$$

Падающие и отраженные волны напряжения



Понятие о согласованной нагрузке

$$\underline{Z} = \frac{\underline{U}_2}{\underline{I}_2} = \underline{Z}_B, \quad K_u = \frac{\underline{Z}_2 - \underline{Z}_B}{\underline{Z}_2 + \underline{Z}_B} = \frac{0}{2\underline{Z}_B} = 0.$$

Нагрузка, при которой $\underline{Z} = \underline{Z}_B$ и отсутствует отраженная волна, называется согласованной нагрузкой линии.

В режиме согласованной нагрузки ($\underline{Z} = \underline{Z}_B$) входное сопротивление линии равно ее волновому сопротивлению.

$$\underline{U} = \underline{U}_{\text{ПР}} = \underline{U}_2 e^{\gamma x}$$

$$\underline{U}_{\text{ОБ}} = 0;$$

$$\frac{\underline{U}}{\underline{I}} = \frac{\underline{U}_2}{\underline{I}_2} = \frac{\underline{U}_1}{\underline{I}_1} = \underline{Z}_B$$

$$\underline{I} = \underline{I}_{\text{ПР}} = \frac{\underline{U}_{\text{ПР}}}{\underline{Z}_B} = \frac{\underline{U}_2}{\underline{Z}_B} e^{\gamma x} = \underline{I}_2 e^{\gamma x}; \quad \underline{I}_{\text{ОБ}} = 0.$$

КПД линии передачи

$$P_1 = U_1 \cdot I_1 \cdot \cos\theta$$

$$P_1 = U_1 I_1 \cos\theta = U_2 I_2 e^{2\alpha l} \cdot \cos\theta = P_2 e^{2\alpha l}$$

$$P_2 = U_2 \cdot I_2 \cdot \cos\theta$$

$$\eta = \frac{P_2}{P_1} = e^{-2\alpha l}$$

Вывод: КПД нагруженной на согласованную нагрузку линии передачи энергии изменяется вдоль линии, уменьшаясь к ее концу.

Условия неискаженной передачи сигналов

1. Независимость коэффициента затухания α от частоты ω

2. Коэффициент фазы β пропорционален частоте ω

$$\frac{L_0}{r_0} = \frac{C_0}{g_0} \quad \text{или} \quad \frac{L_0}{C_0} = \frac{r_0}{g_0}$$

**Волновое сопротивление и фазовая скорость
линии не зависят от частоты**

$$\underline{Z}_B = z_B = \rho = \sqrt{\frac{r_0}{g_0}} = \sqrt{\frac{L_0}{C_0}} \quad v = \frac{1}{\sqrt{L_0 C_0}}$$

Характеристики бегущей ВОЛНЫ

1. Фазовая скорость

$$v = \omega / \beta = 2\pi f / \beta = \lambda \cdot f = \lambda / T$$

2. Длина волны

$$\lambda = 2\pi / \beta$$

3. Коэффициент отражения

$$\underline{K_u} = \frac{U_{\text{отр}} \cdot e^{\gamma l}}{U_{\text{пр}} \cdot e^{-\gamma l}} = \frac{\underline{Z_2} - \underline{Z_в}}{\underline{Z_2} + \underline{Z_в}}$$