

# 15 лекция

---

Однородная линия без потерь  
при гармонических  
напряжениях и токах

---

# Однородная линия без потерь при гармонических напряжениях и токах

---

*Линией без потерь* считается

линия, у которой  $R_0 \ll \omega L_0$

и  $G_0 \ll \omega C_0$ , поэтому  $R_0 \approx 0$ ,

$G_0 \approx 0$

Тогда

---

$$\underline{Z}_0 = j\omega L_0 \quad \underline{Y}_0 = j\omega C_0$$

$$\underline{Z}_B = Z_B = \sqrt{\frac{\underline{Z}_0}{\underline{Y}_0}} = \sqrt{\frac{L_0}{C_0}}$$

$$\underline{\gamma} = \sqrt{\underline{Z}_0 \underline{Y}_0} = j\omega \sqrt{L_0 C_0}$$

# Таким образом

---

$$\alpha = 0 \qquad \beta = \omega \sqrt{L_0 C_0}$$

$$v = \frac{\omega}{\beta} = \frac{1}{\sqrt{L_0 C_0}}$$

$$\lambda = \frac{2\pi}{\beta} = \frac{2\pi}{\omega \sqrt{L_0 C_0}}$$

---

Амплитуды падающей и  
отраженной волн напряжения  
и тока вдоль линии меняться  
не будут ( $\alpha = 0$ )

---

Будет изменяться фаза  
напряжения и тока вдоль  
линии ( $\beta \neq 0$ )

---

Поскольку  $\alpha$  и  $\nu$  не зависят от  $\omega$ , то линия без потерь является линией без искажений

Так как

---

$$\mathbf{ch} \underline{\gamma}x = \mathbf{ch} (j\beta x) = \mathbf{cos} \beta x$$

$$\mathbf{sh} \underline{\gamma}x = \mathbf{sh} (j\beta x) = j \mathbf{sin} \beta x$$

---

Тогда основные уравнения  
однородной линии без потерь  
при отсчете  $x$  от конца линии  
будут следующими

---

$$\begin{cases} \underline{U}(x) = \underline{U}_2 \cdot \mathbf{cos} \beta x + jZ_B \cdot \underline{I}_2 \cdot \mathbf{sin} \beta x \\ \underline{I}(x) = j \cdot \frac{\underline{U}_2}{Z_B} \cdot \mathbf{sin} \beta x + \underline{I}_2 \cdot \mathbf{cos} \beta x \end{cases}$$

# 14 лекция

---

Однородная линия без потерь  
при гармонических  
напряжениях и токах

---

Если  $\underline{U}_2 = U_2 \cdot e^{j\psi_{U_2}}$  и

$$\underline{I}_2 = I_2 \cdot e^{j\psi_{I_2}}, \text{ то}$$

мгновенные значения будут  
следующими

## а) напряжения

---

$$u(x,t) = \sqrt{2} \cdot U_2 \cdot \cos \beta x \cdot \sin(\omega t + \psi_{U_2}) + \sqrt{2} \cdot I_2 \cdot Z_B \cdot \sin \beta x \cdot \sin(\omega t + \psi_{I_2} + 90^\circ)$$

## б) тока

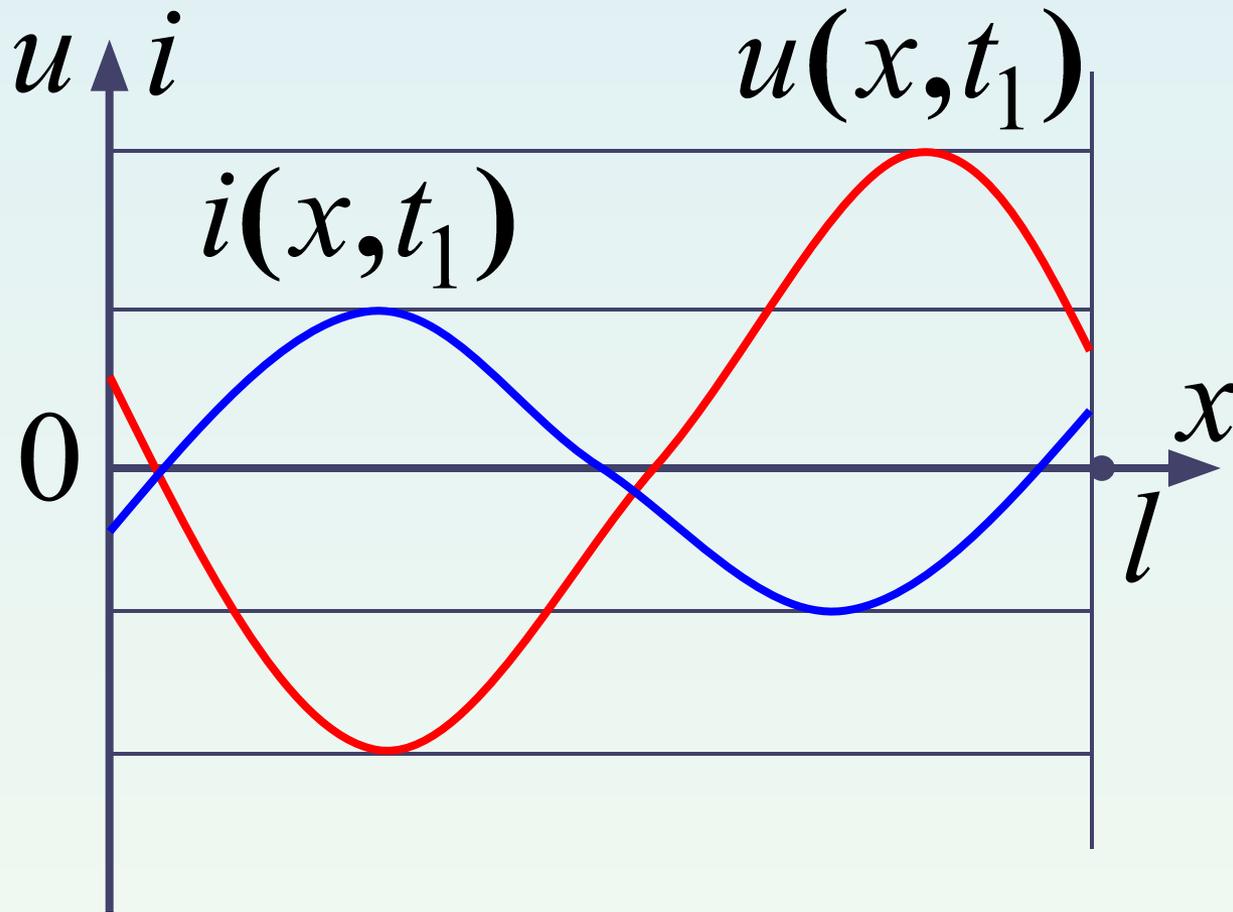
---

$$\begin{aligned} i(x,t) &= \\ &= \sqrt{2} \cdot \frac{U_2}{Z_B} \cdot \mathbf{\sin} \beta x \cdot \mathbf{\sin} (\omega t + \psi_{U_2} + 90^\circ) + \\ &\quad + \sqrt{2} \cdot I_2 \cdot \mathbf{\cos} \beta x \cdot \mathbf{\sin} (\omega t + \psi_{I_2}) \end{aligned}$$

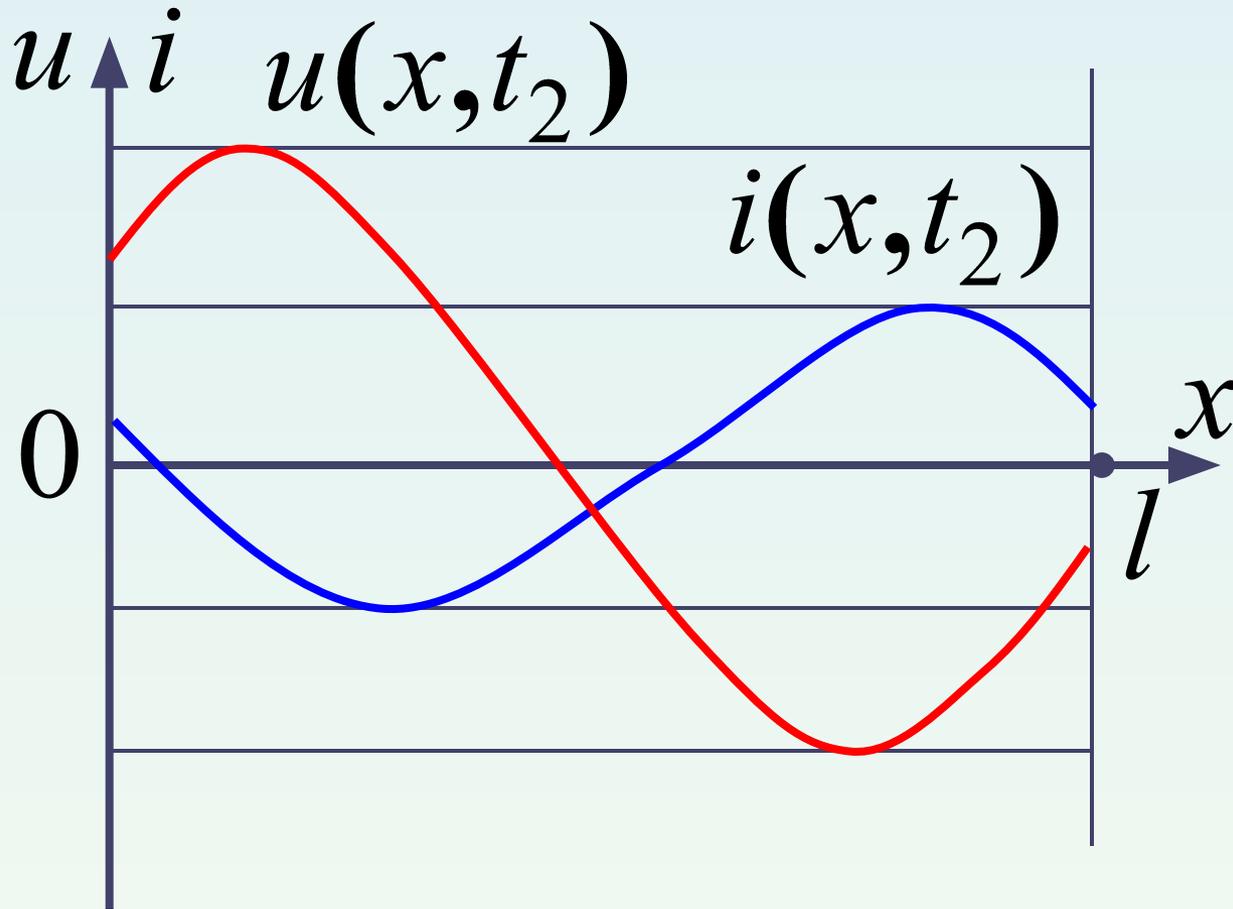
---

Для любого момента времени  
распределение напряжения и  
тока вдоль линии в функции  $x$   
является гармоническим

a)  $t=t_1$



a)  $t=t_2$



# Комплекс входного

сопротивления линии

$$\underline{Z}_{\text{ВХ}} = \frac{\underline{U}_1}{\underline{I}_1} = Z_{\text{В}} \cdot \frac{\underline{Z}_{\text{Н}} + j \cdot Z_{\text{В}} \cdot \text{tg} \beta l}{Z_{\text{В}} + j \cdot \underline{Z}_{\text{Н}} \cdot \text{tg} \beta l}$$

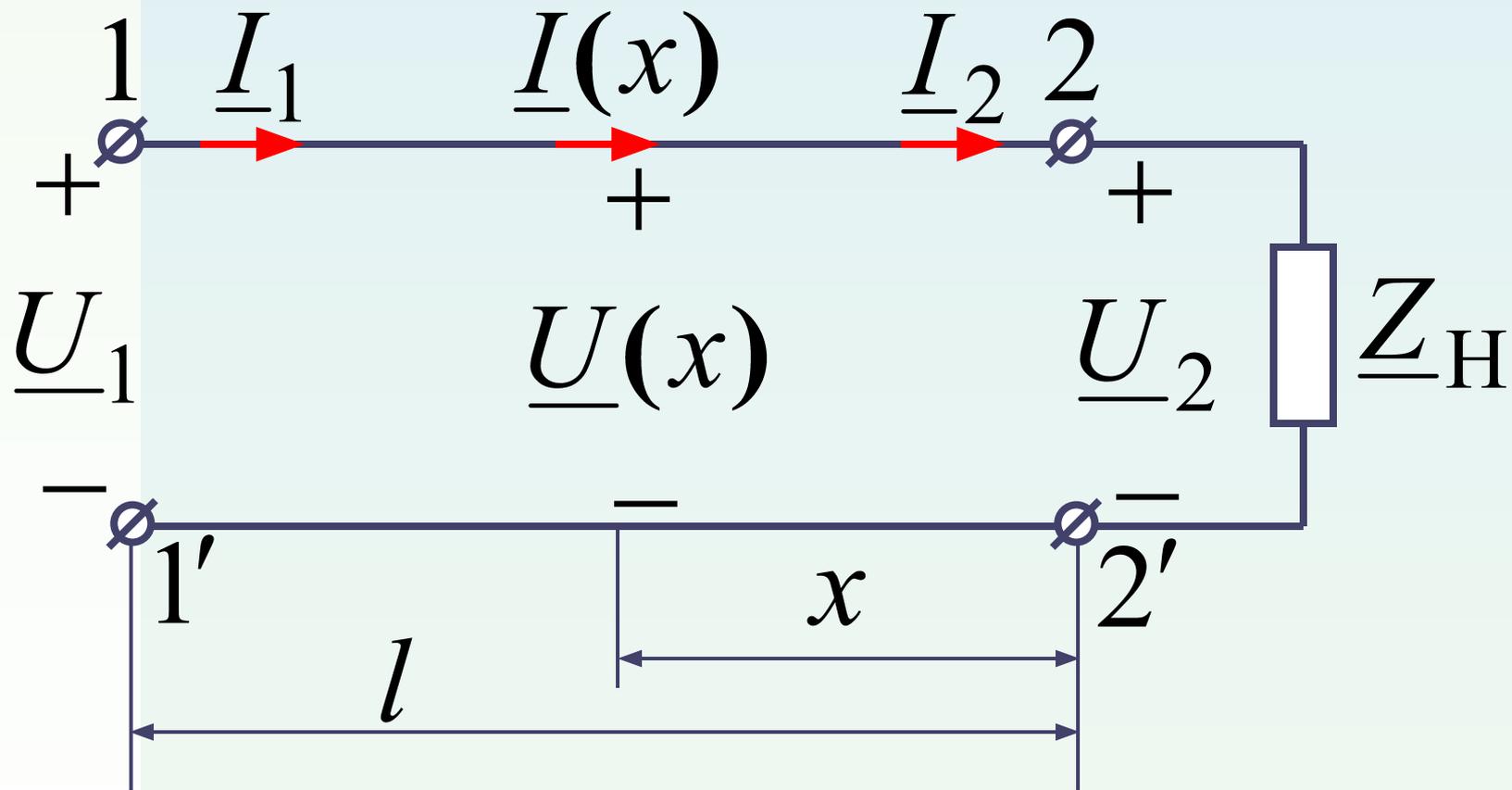
где  $\underline{Z}_{\text{Н}} = \frac{\underline{U}_2}{\underline{I}_2}$  - сопротивление  
нагрузки

---

# Режимы однородной линии без потерь

---

Проанализируем для  
комплексов действующих  
значений напряжений и токов  
с использованием основных  
уравнений



---

1. Режим холостого хода,

когда  $\underline{Z}_H = \infty$  и  $\underline{I}_2 = 0$

---

$$\begin{cases} \underline{U}(x) = \underline{U}_2 \cdot \mathbf{cos} \beta x \\ \underline{I}(x) = j \cdot \frac{\underline{U}_2}{Z_B} \cdot \mathbf{sin} \beta x \end{cases}$$

$$\underline{Z}_{BX}^{(xx)} = -j \cdot Z_B \cdot \mathbf{ctg} \beta l$$

---

# В линии стоячие волны напряжения и тока

---

*Стоячие волны* – это  
результат наложения  
падающих и отраженных волн  
с одинаковой амплитудой

---

При стоячих волнах активная  
мощность в любой точке  
линии равна нулю

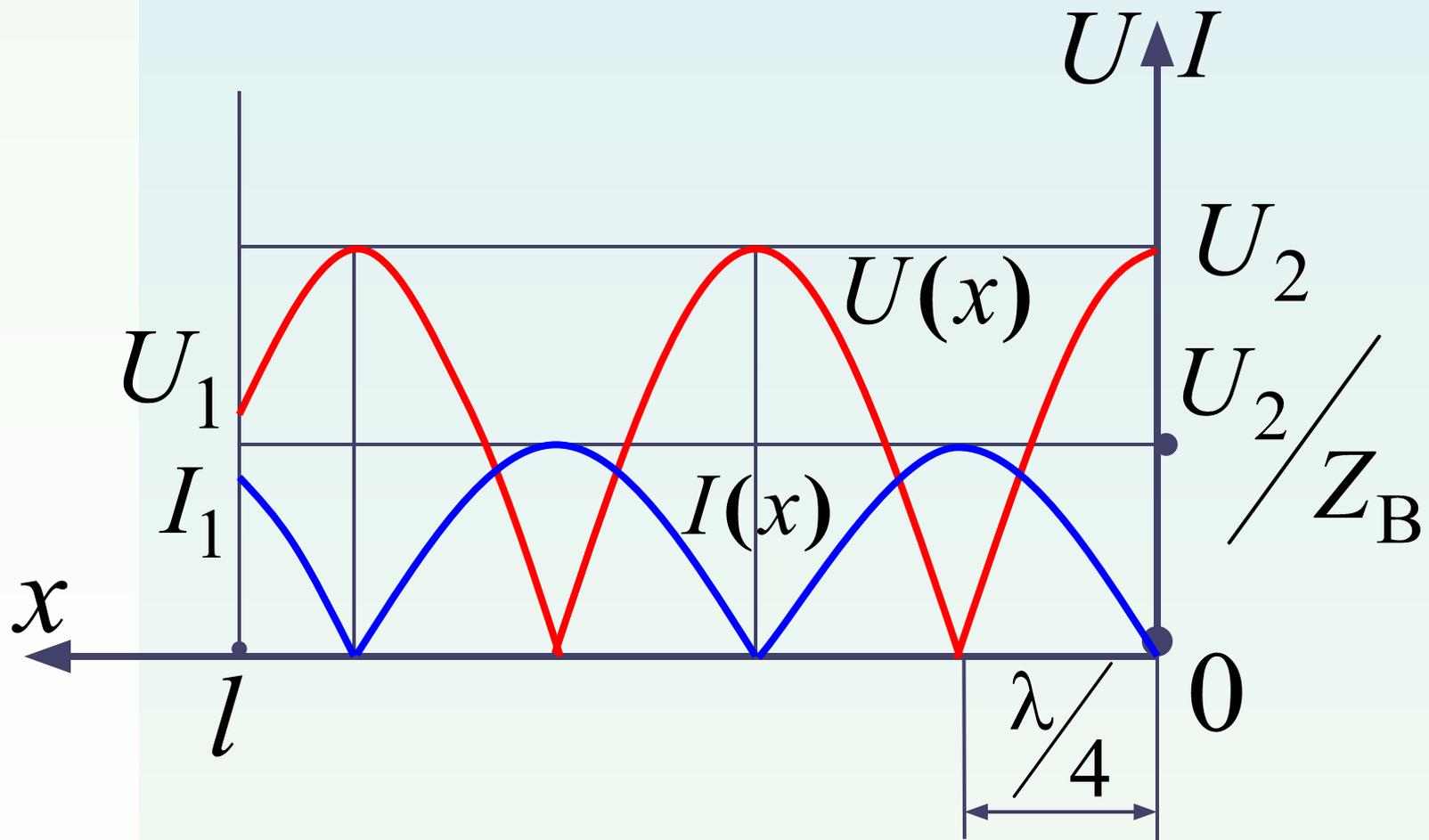
---

При стоячих волнах пучности  
и узлы неподвижны и  
сдвинуты друг относительно  
друга на  $\frac{\lambda}{4}$

---

Построим графики для действующих значений

$$\left\{ \begin{array}{l} U(x) = U_2 \cdot |\cos \beta x| \\ I(x) = \frac{U_2}{Z_B} \cdot |\sin \beta x| \end{array} \right.$$



---

## 2. Режим короткого

замыкания, когда  $\underline{Z}_H = 0$

и  $\underline{U}_2 = 0$

---

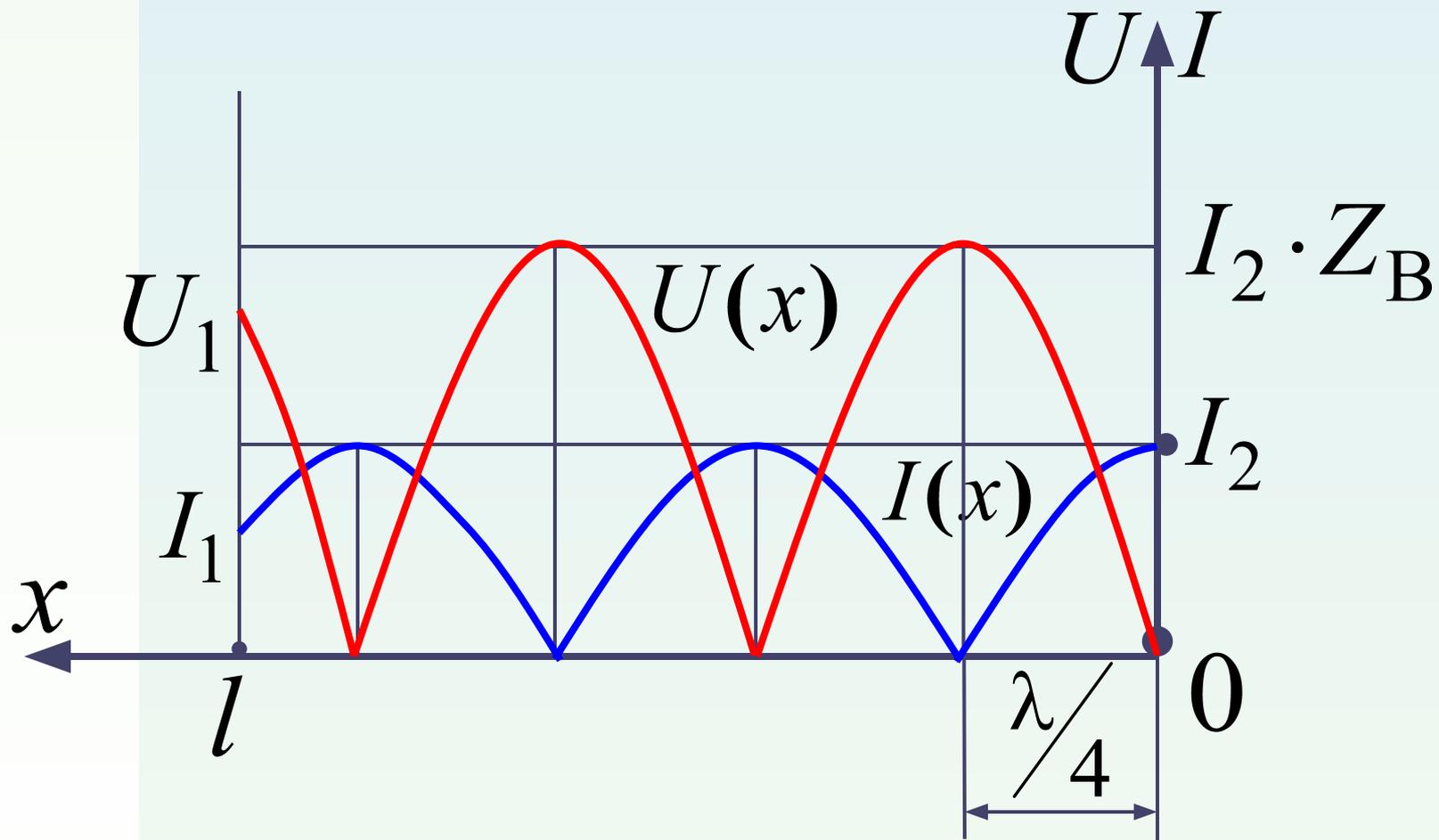
$$\begin{cases} \underline{U}(x) = j \cdot Z_B \cdot \underline{I}_2 \cdot \mathbf{\sin} \beta x \\ \underline{I}(x) = \underline{I}_2 \cdot \mathbf{\cos} \beta x \end{cases}$$

$$\underline{Z}_{BX}^{(K3)} = j \cdot Z_B \cdot \mathbf{tg} \beta l$$

---

В линии – стоячие волны  
Действующие значения:

$$\begin{cases} U(x) = Z_{\text{В}} \cdot I_2 \cdot |\mathbf{\sin} \beta x| \\ I(x) = I_2 \cdot |\mathbf{\cos} \beta x| \end{cases}$$



### 3. Режим реактивной

нагрузки, когда  $\underline{Z}_H = j \cdot X_H$ ,

$$\underline{U}_2 = j \cdot X_H \cdot \underline{I}_2, \quad \text{tg } \sigma = \frac{X_H}{Z_B}$$

---

$$\left\{ \begin{array}{l} \underline{U}(x) = \underline{U}_2 \cdot \frac{\sin(\beta x + \sigma)}{\sin \sigma} \\ \underline{I}(x) = \underline{I}_2 \cdot \frac{\cos(\beta x + \sigma)}{\cos \sigma} \end{array} \right.$$

---

## Входное сопротивление

$$\underline{Z}_{\text{BX}}^{(p)} = j \cdot X_{\text{H}} \cdot \frac{\text{tg}(\beta l + \sigma)}{\text{tg} \sigma}$$

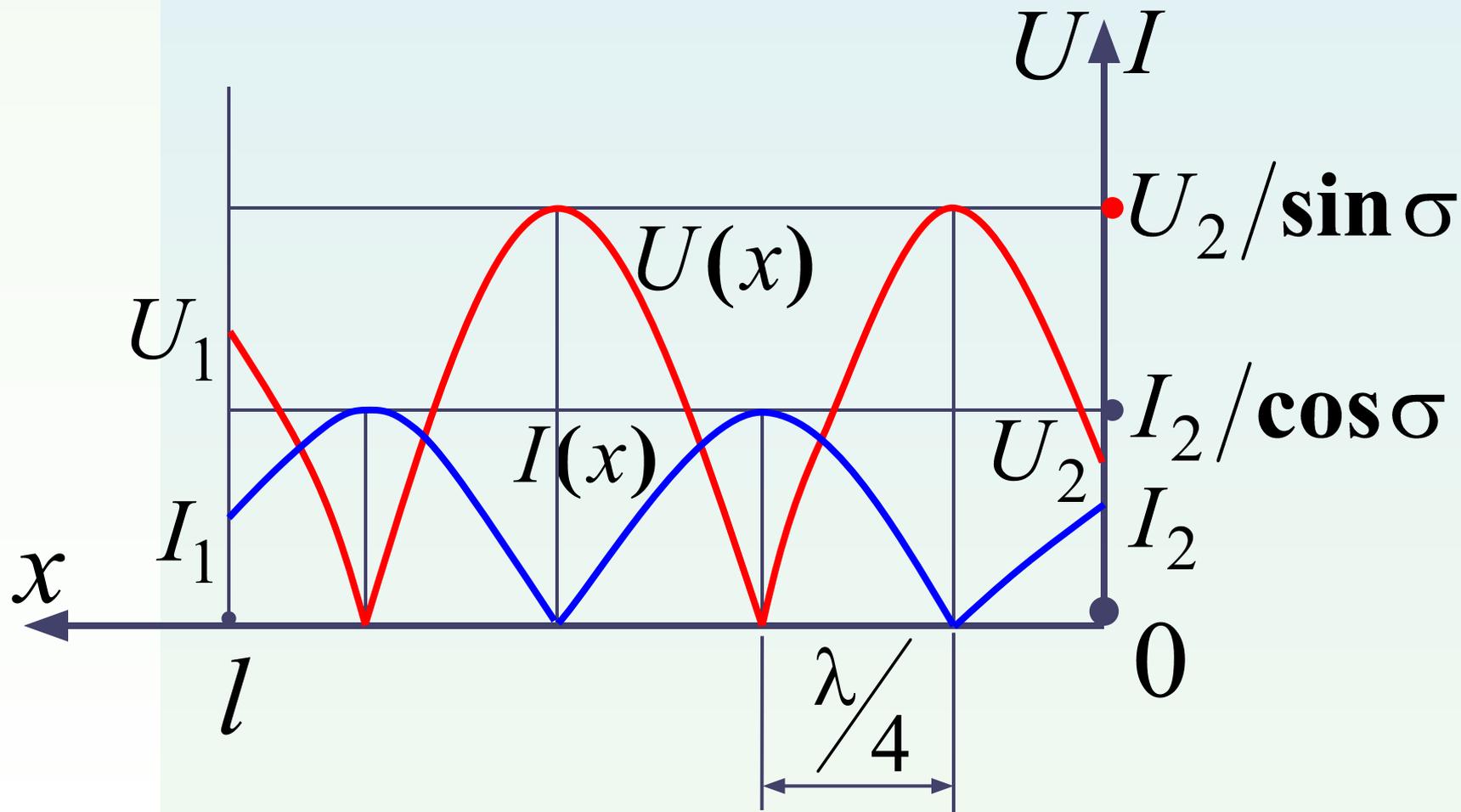
---

В линии – стоячие волны  
Действующие значения:

$$\left\{ \begin{array}{l} U(x) = U_2 \cdot \left| \frac{\sin(\beta x + \sigma)}{\sin \sigma} \right| \\ I(x) = I_2 \cdot \left| \frac{\cos(\beta x + \sigma)}{\cos \sigma} \right| \end{array} \right.$$

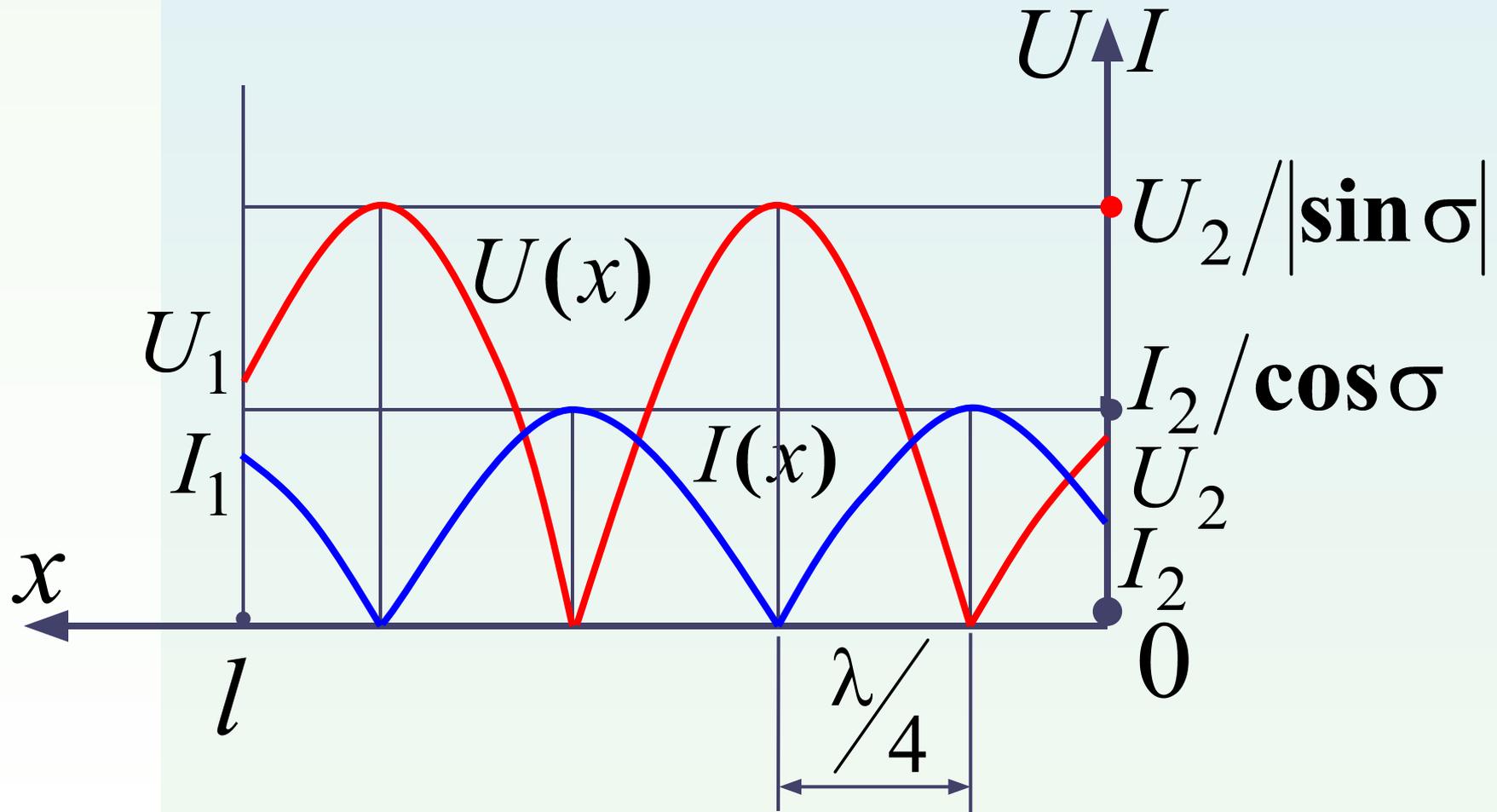
# а) индуктивная нагрузка

$$(X_H > 0, \sigma > 0)$$



## б) емкостная нагрузка

$$(X_H < 0, \sigma < 0)$$



---

## 4. Режим согласованной нагрузки, когда

$$\underline{Z}_H = Z_B = \sqrt{\frac{L_0}{C_0}}$$

---

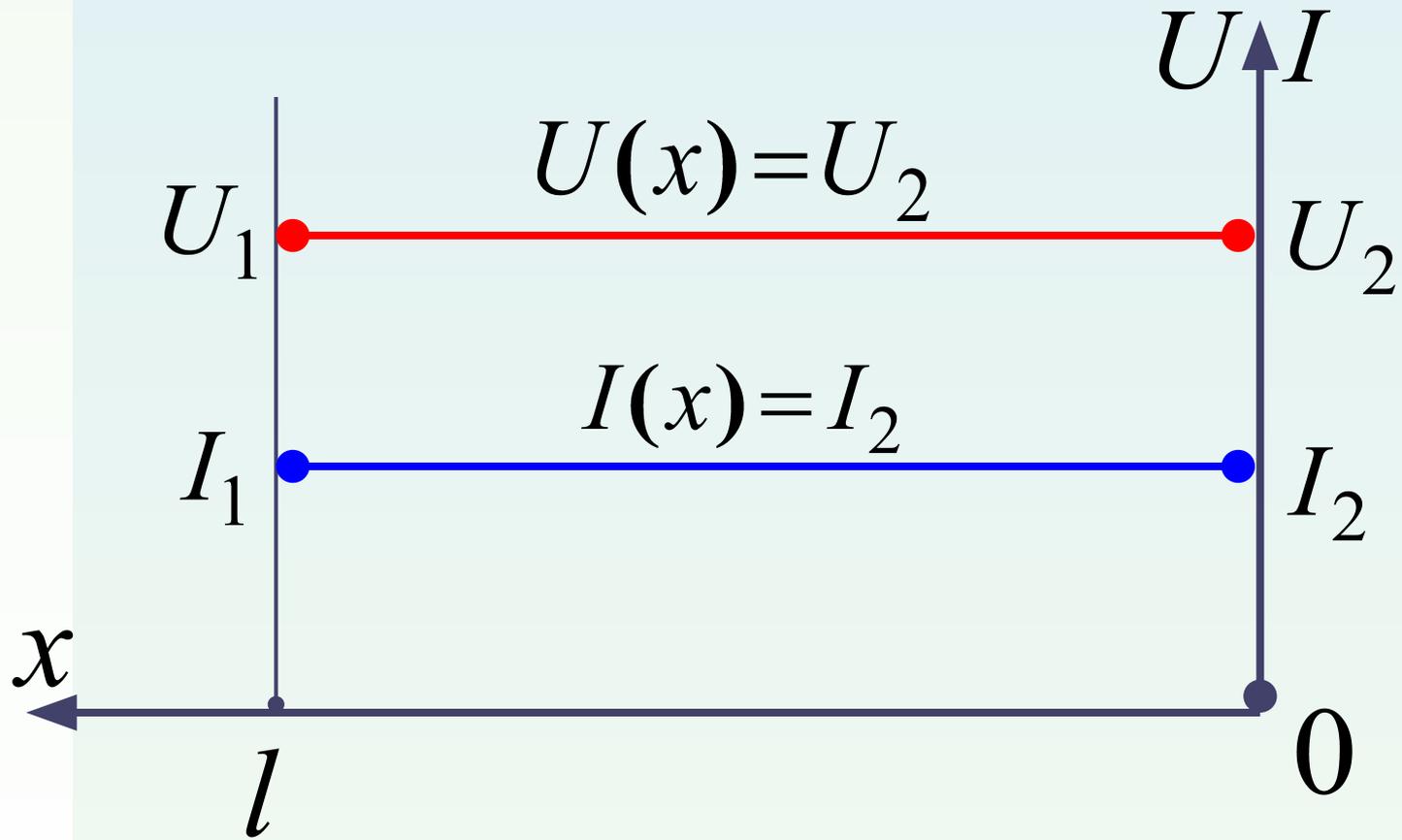
$$\begin{cases} \underline{U}(x) = \underline{U}_2 \cdot e^{j\beta x} \\ \underline{I}(x) = \underline{I}_2 \cdot e^{j\beta x} \end{cases}$$

$$\underline{Z}_{\text{BX}}^{(\text{c})} = Z_{\text{B}}$$

---

Стоячих волн нет  
Действующие значения:

$$\begin{cases} U(x) = U_2 \\ I(x) = I_2 \end{cases}$$



---

5. Режим активной нагрузки,  
когда

$$\underline{Z}_H = R_H \neq Z_B$$

---

$$\begin{cases} \underline{U}(x) = \underline{U}_2 \cdot \left( \mathbf{cos} \beta x + j \cdot \frac{Z_B}{R_H} \cdot \mathbf{sin} \beta x \right) \\ \underline{I}(x) = \underline{I}_2 \cdot \left( \mathbf{cos} \beta x + j \cdot \frac{R_H}{Z_B} \cdot \mathbf{sin} \beta x \right) \end{cases}$$

# Стоячих волн нет

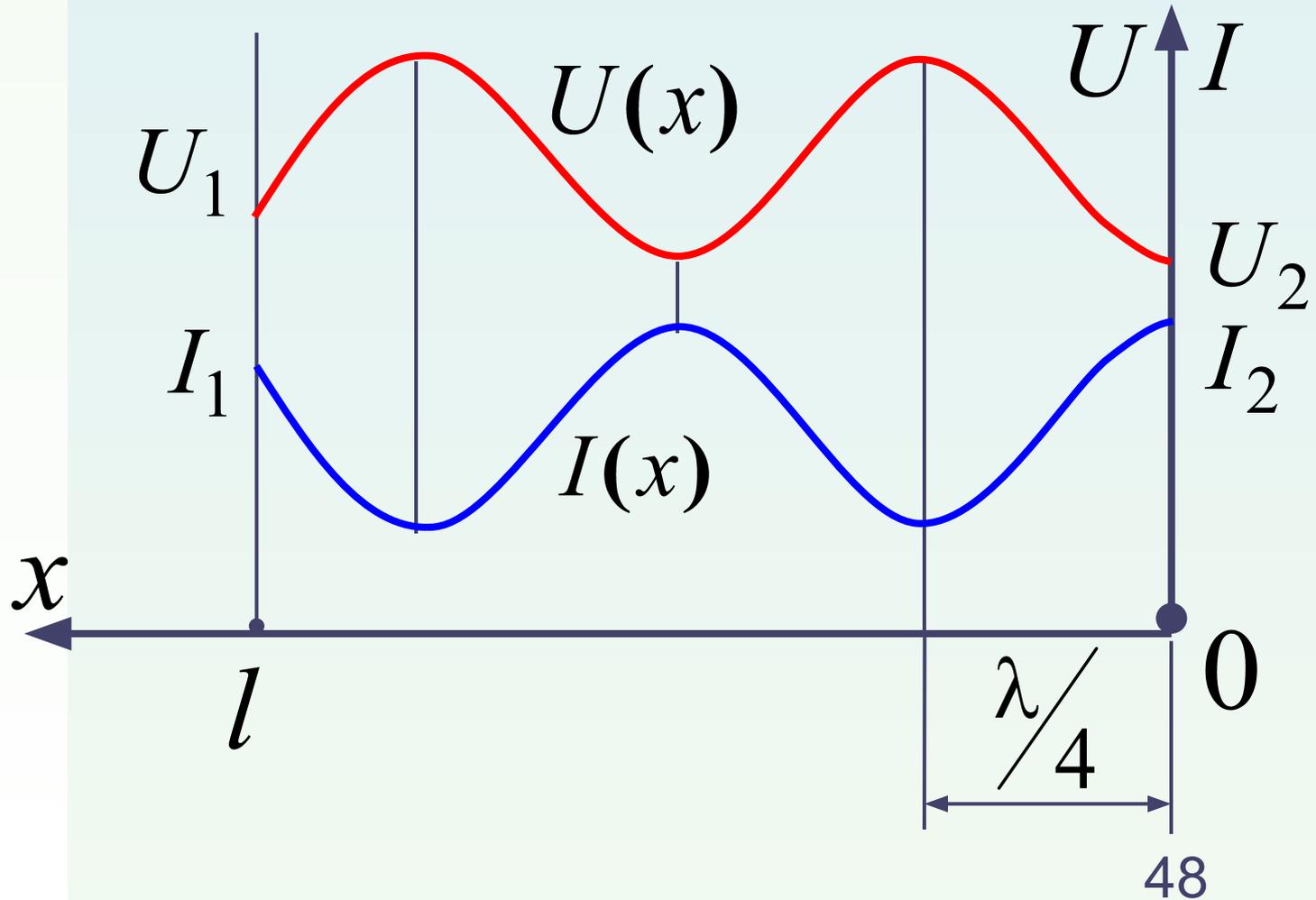
## Действующие значения:

---

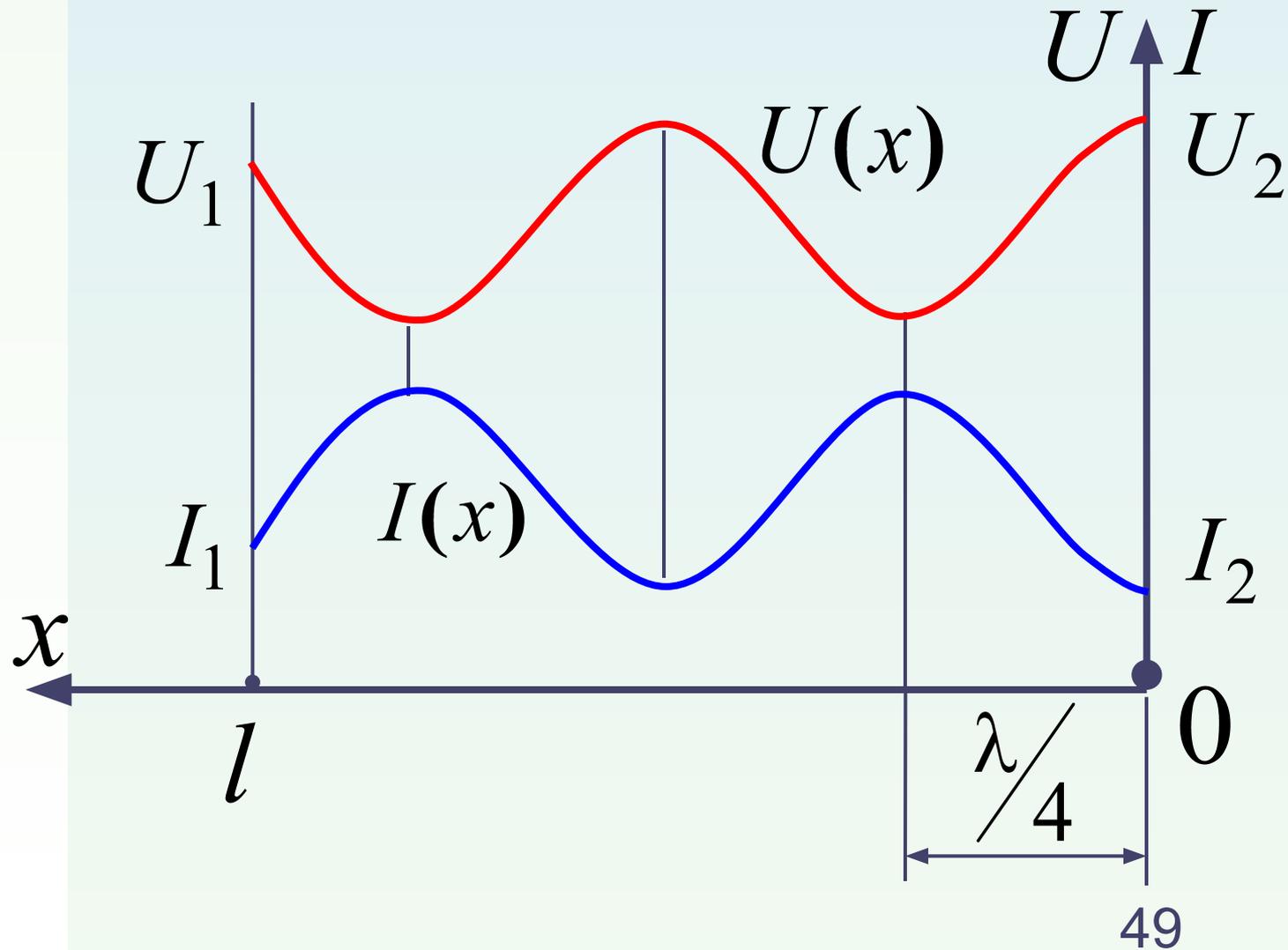
$$\left\{ \begin{array}{l} U(x) = U_2 \cdot \sqrt{\cos^2 \beta x + \frac{Z_B^2}{R_H^2} \cdot \sin^2 \beta x} \\ I(x) = I_2 \cdot \sqrt{\cos^2 \beta x + \frac{R_H^2}{Z_B^2} \cdot \sin^2 \beta x} \end{array} \right.$$

a)  $R_H < Z_B$

---



$$6) R_H > Z_B$$



Если  $l = \lambda/4$  и  $R_H = 10 \cdot Z_B$ ,

---

то  $\frac{U_1}{U_2} = \frac{Z_B}{R_H} = 0,1$        $\frac{I_1}{I_2} = \frac{R_H}{Z_B} = 10$

- четверть волновой  
трансформатор