

# ЭЛЕКТРИЧЕСКИЕ ЦЕПИ ПРИ ГАРМОНИЧЕСКОМ ВОЗДЕЙСТВИИ В УСТАНОВИВШЕМСЯ РЕЖИМЕ

## Гармоническое колебание и способы его описания

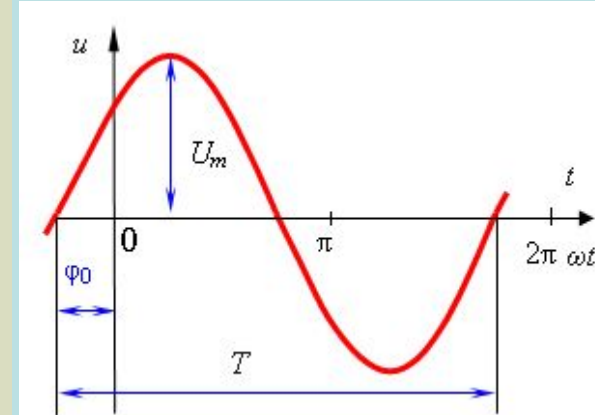
- В электротехнике простейшим переменным сигналом считают гармонический (ЭДС -  $e(t)$ , напряжение -  $u(t)$ , ток -  $i(t)$ ).
- Способы представления гармонического сигнала

1. Аналитически гармонический сигнал (например, напряжение) записывается выражением:

- $$u(t) = U_m \sin(\omega_0 t + \varphi_0), \quad (1.1)$$

- где  $u(t)$  – мгновенное значение напряжения – напряжение в момент времени  $t$ .

2. Временная диаграмма гармонического сигнала приведена на рис.1. Он характеризуется следующими тремя основными параметрами:



$$u(t) = U_m \cos(\omega_0 t + \varphi_0)$$

1.  $U_m$  – амплитуда, величина наибольшего отклонения от нуля, (В- вольт);

2.  $T$  – период, наименьший интервал времени, по истечении которого мгновенные величины повторяются, измеряется в (сек), с ним связаны  $f=1/T$  – циклическая частота, измеряется в (Гц) и  $\omega_0 = 2\pi f$  – угловая частота - (рад/с);

3.  $\varphi_0 = \omega_0 \cdot t_0$  – начальная фаза, (рад). Выражение в скобках -  $(\omega_0 t + \varphi_0) = \psi(t)$  называют полная фаза. Отсюда  $\varphi_0 = \psi(t=0)$ .

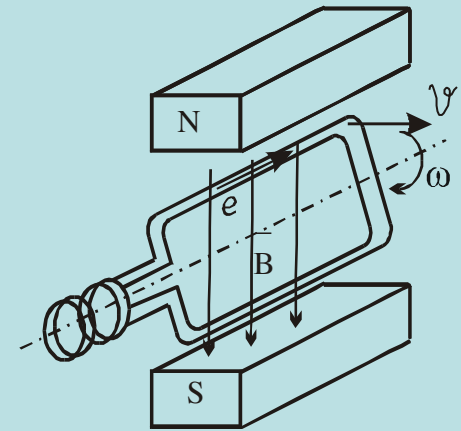
$t_0$  – временной сдвиг сигнала относительно  $t=0$

# Генерирование синусоидальной э.д.с.

- В современной технике используются переменные токи с частотой от долей герца до миллиардов герц. В наших промышленных энергосистемах применяется частота  $f=50$  Гц. В зависимости от частоты источниками синусоидальной э.д.с. являются генераторы того или иного типа:
- Вращающиеся электрические машины генерируют э.д.с. промышленной частоты (50Гц); Ионные или полупроводниковые инверторы - промышленные и повышенные частоты.
- **Рассмотрим принцип действия генератора – электромагнитной машины.**
- В обмотке (витке), по закону Фарадея (правило правой руки), наводится э.д.с.,:

$$e = Blv$$

где  $B$  – магнитная индукция поля, Вб;  $l$  – длина провода;  $v$  – линейная скорость перемещения проводника.



# Величины гармонического сигнала

- Кроме амплитуд о величине периодических сигналов судят по их **среднеквадратичным (действующим) значениям** за период,  $I$ ,  $U$ ,  $E$  –

$$I = \sqrt{\frac{1}{T} \int_0^T i^2 dt}$$

$$U = \sqrt{\frac{1}{T} \int_0^T u^2 dt}$$

$$E = \sqrt{\frac{1}{T} \int_0^T e^2 dt}$$

- Например, **действующее значение периодического тока** равно такому значению постоянного тока, который, проходя через сопротивление  $r$ , за период  $T$  выделяет то же количество тепла, что и данный переменный ток  $i$ .
- Связь между амплитудным и действующим значениями синусоидального тока равна

$$I = \sqrt{\frac{1}{T} \int_0^T I_m^2 \sin^2 \omega t dt} = I_m \sqrt{\frac{1}{T} \int_0^T \frac{1 - \cos 2\omega t}{2} dt} = \frac{I_m}{\sqrt{2}} \approx 0,707 I_m \quad E = \frac{E_m}{\sqrt{2}}; \quad U = \frac{U_m}{\sqrt{2}} \quad (1.3)$$

- Иногда гармонические сигналы характеризуют **средним значением**.

**Среднее значение синусоидальной величины за период** равно нулю, поэтому за среднее значением гармонического тока принимают среднее значение за положительный полупериод:

(1.4).

$$I_{cp} = \frac{2}{T} \int_0^{T/2} i(t) dt = \frac{2}{T} \int_0^{T/2} I_m \sin \omega t dt = \frac{2I_m}{\omega T} [-\cos \omega t]_0^{T/2} = \frac{2}{\pi} I_m = 0,637 I_m$$

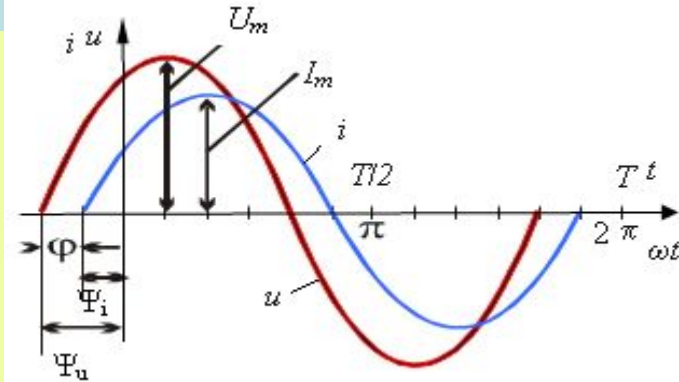
# Разность фаз колебаний.

- *Разность фаз колебаний.*

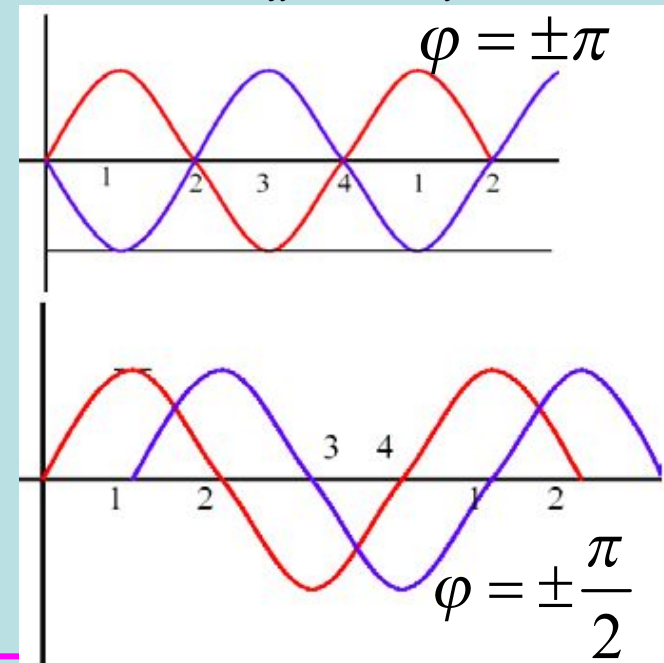
При совместном рассмотрении двух гармонических сигналов одной частоты разность их начальных фаз, называют сдвигом фаз и обозначают  $\varphi$ ,  $\varphi = \psi_u - \psi_i$

$$u(t) = U_m \sin(\omega t + \psi_u) \quad i(t) = I_m \sin(\omega t + \psi_i)$$

- Если  $\varphi = 0$ , то напряжение и ток совпадают по фазе,
- если  $\varphi = \pm\pi$  - в противофазе,
- если  $\varphi = \pm\frac{\pi}{2}$  - в квадратуре.
- Если  $\varphi > 0$ , то  $i(t)$  отстает от  $U(t)$  по фазе на угол  $\varphi$ ,
- если  $\varphi < 0$ , то  $i(t)$  опережает  $U(t)$  по фазе на угол  $\varphi$ .



$$\varphi = \psi_u - \psi_i$$



# Примеры

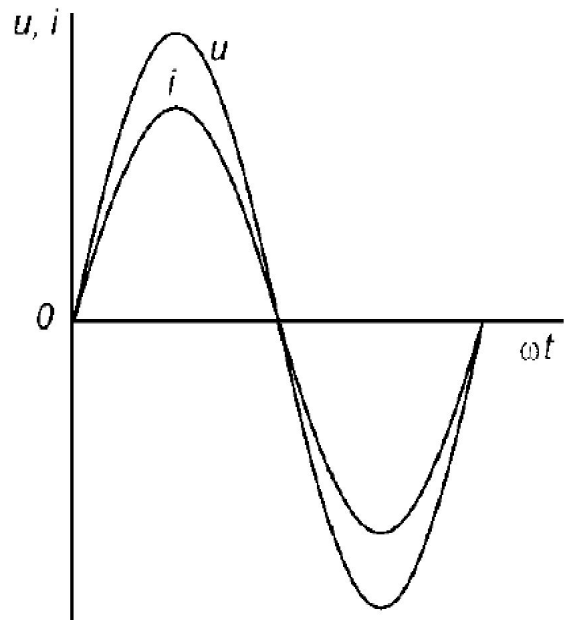


Рис. 2.5

Синусоидальное напряжение и ток, совпадающие по фазе

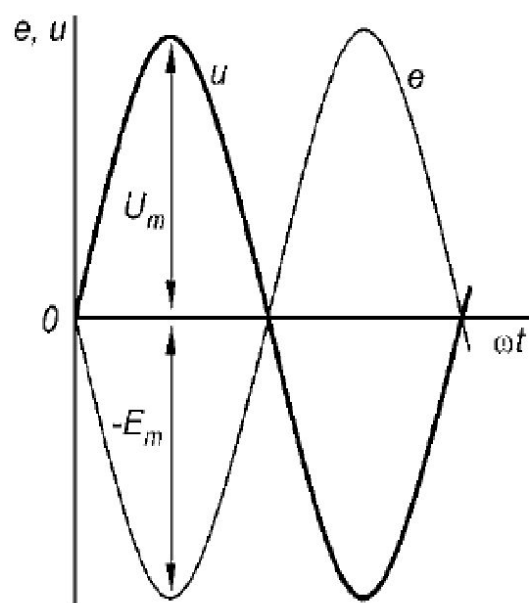


Рис. 2.6

Синусоидальные ЭДС и напряжение, находящиеся в противофазе

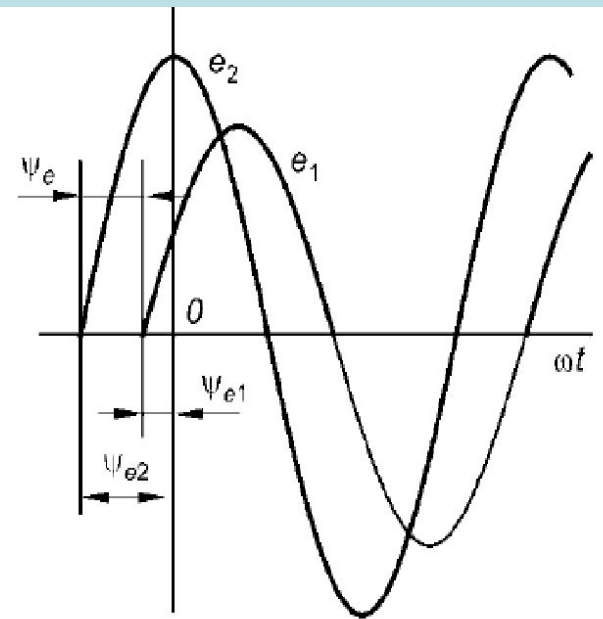


Рис. 2.7

Синусоидальные ЭДС, не совпадающие по фазе

### 3. Представление гармонического сигнала комплексной амплитудой

• **Комплексной амплитудой синусоидального тока**  $i(t) = I_m \sin(\omega t + \psi)$

называют комплексное число  $\dot{I}_m = I_m e^{j\varphi}$ , где  $I_m$  - амплитуда тока или модуль, а угол  $\varphi$  - начальная фаза или аргумент комплексного тока.

При известной частоте  $\omega$  между  $\dot{I}_m$  и  $i(t) = I_m \sin(\omega t + \psi)$  существует взаимнооднозначное

соответствие  $i(t) = I_m \sin(\omega t + \varphi) \leftrightarrow \dot{I}_m = I_m e^{j\varphi}$ , т.е. зная одно можно записать другое.

Комплексную амплитуду можно записать в алгебраической, показательной и тригонометрической форме

$$\dot{I}_m = I_m e^{j\varphi} = \operatorname{Re}[\dot{I}_m] + j \operatorname{Im}[\dot{I}_m] = I_m \cos \varphi + j I_m \sin \varphi, \text{ где } j = \sqrt{-1} \text{ - мнимая единица;}$$

1.  $\operatorname{Re}[\dot{I}_m] = I_m \cos \varphi$  и  $\operatorname{Im}[\dot{I}_m] = I_m \sin \varphi$  - реальная и мнимая части комплексного числа;

2.  $I_m = ((\operatorname{Re}[\dot{I}_m])^2 + (\operatorname{Im}[\dot{I}_m])^2)^{1/2}$  и  $\varphi = \operatorname{arctg} \operatorname{Im}/\operatorname{Re}$  - модуль и аргумент комплексной амплитуды.

Во многих случаях пользуются понятием комплексного действующего значения синусоидальной величины

$$\dot{I} = I e^{j\varphi}, \quad (1.2)$$

т.е. комплексного числа с модулем в виде действующего значения  $\dot{I} = \dot{I}_m / \sqrt{2}$  синусоидальной величины и аргументом в виде начальной фазы.

Использование комплексной формы представления позволяет:

- 1. заменить операции над функциями времени на операциями над комплексными числами,
- 2. применять для анализу цепей переменного тока все методы анализа цепей постоянного тока.

## 4. Векторное представление гармонического сигнала

- Комплексную амплитуду  $\dot{I}_m = I_m e^{j\varphi}$  можно представить на комплексной плоскости **вектором** с длиной  $I_m$  и углом поворота  $\psi$  относительно вещественной оси *Re* **или вектором проекции которого на Re и Im оси равны**:  $Re[\dot{I}_m] = I_m \cos \varphi$  и  $Im[\dot{I}_m] = I_m \sin \varphi$  - реальная и мнимая части комплексного числа;

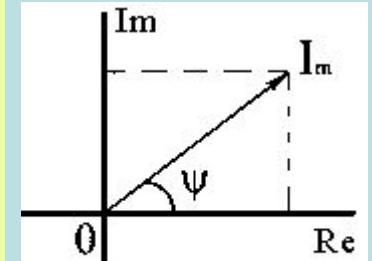


Рис. 1.5.

$$\underline{A} = Ae^{j\alpha}$$

$$\dot{A} = a + jb$$

$$A = \sqrt{a^2 + b^2}$$

$$\alpha = \operatorname{arctg} \frac{b}{a}$$

$$a = A \cos \alpha$$

$$b = A \sin \alpha$$

# Операции над комплексными числами

1. При сложении и вычитании комплексных чисел удобно пользоваться алгебраической формой записи:

$$\underline{A}_1 \pm \underline{A}_2 = (a_1 + jb_1) \pm (a_2 + jb_2) = (a_1 \pm a_2) + j(b_1 \pm b_2)$$

2. При умножении, делении, возведении в степень удобно пользоваться показательной формой

$$\underline{A}_1 \cdot \underline{A}_2 = A_1 e^{j\varphi_1} A_2 e^{j\varphi_2} = A_1 A_2 e^{j(\varphi_1 + \varphi_2)} \quad \frac{\underline{A}_1}{\underline{A}_2} = \frac{A_1 e^{j\varphi_1}}{A_2 e^{j\varphi_2}} = \frac{A_1}{A_2} e^{j(\varphi_1 - \varphi_2)}$$

Если комплексное число  $\underline{A} = a + jb = Ae^{j\varphi}$ , то

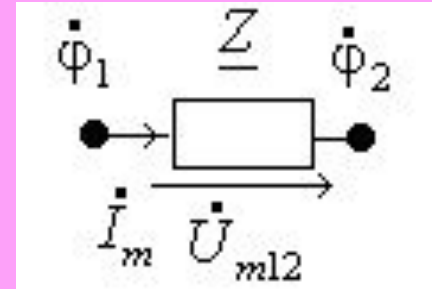
-  $A^* = a - jb = Ae^{-j\varphi}$  называется комплексносопряженным числом.



# 1.3. Комплексное сопротивление элемента (участка цепи)

- Под комплексным сопротивлением элемента понимают отношения комплексной амплитуды входного напряжения к комплексной амплитуде входного тока:

$$\underline{Z} = \frac{\dot{U}_{1m}}{\dot{I}_{1m}} = Z \cdot e^{j\varphi_z(\omega)} = R + jX$$



$R$  – активное (резистивное) сопротивление,  $X$  – реактивное сопротивление,  
 $Z = (R^2 + X^2)^{1/2}$  – модуль комплексного сопротивления или полное сопротивление

$\varphi = \psi_u - \psi_i = \arctg(X/R)$  – аргумент или начальная фаза комплексного сопротивления

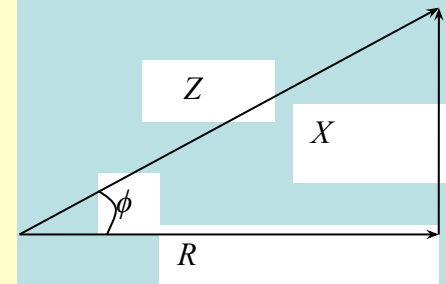
Взаимосвязь между полным, активным и реактивным сопротивлением графически представляется векторной диаграммой в виде «*треугольника сопротивления*».

По виду записи комплексного сопротивления можно судить о характере участка цепи:

$\underline{Z} = R$  – активное (резистивное) сопротивление;

$\underline{Z} = R + jX$  — активно-индуктивное сопротивление;

$\underline{Z} = R - jX$  — активно-емкостное.



# 1.4. Законы Ома и Кирхгофа в комплексной форме

• Они имеют совершенно такой же вид, как и соответствующие уравнения для цепей постоянного тока. Только токи, ЭДС, напряжения и сопротивления входят в уравнение в виде комплексных величин: комплексных амплитуд и комплексных сопротивлений.

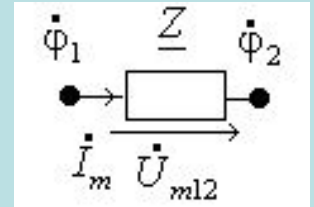
• **1. Закон Ома.** Он устанавливает связь между комплексными амплитудами тока и напряжения на участке цепи. 1.8.

Закон Ома для участка цепи, не содержащего источника ЭДС

где  $\dot{I}_m$  и  $\dot{U}_{m12}$  - комплексные амплитуды тока и напряжения на участке цепи;  $\underline{Z}$  - комплексное сопротивление участка цепи, - комплексные амплитуды потенциалов на данном участке цепи.

• **2. Первый закон Кирхгофа:** Алгебраическая сумма комплексных амплитуд (действующих значений) токов в узле равна нулю

• **3. Второй закон Кирхгофа:** В замкнутом контуре электрической цепи алгебраическая сумма комплексных амплитуд (действующих значений, ЭДС) равна алгебраической сумме комплексных падений напряжений в нём.



$$\dot{I}_m = \frac{\dot{\Phi}_1 - \dot{\Phi}_2}{\underline{Z}} = \frac{\dot{U}_{m12}}{\underline{Z}}$$

$$\sum_n \pm \dot{I}_n = 0$$

$$\sum_{k=1}^n \pm \dot{E}_k = \pm \sum_{k=1}^m \dot{U}_k$$

## Эквивалентные преобразования в цепях переменного тока

---

Все правила эквивалентных преобразований имеют совершенно такой же вид, как и соответствующие уравнения для цепей постоянного тока. Только все резистивные сопротивления заменены на комплексные сопротивления элементов.

# 1.5 Мощность в цепях синусоидального тока.

• Для характеристики мощности в цепи синусоидального тока используются следующие понятия :

**1. Мгновенная мощность**, характеризует скорость изменения энергии в цепи в момент времени  $t$   
$$p(t) = u(t)i(t) = U_m \sin(\omega t + \psi_u) I_m \sin(\omega t + \psi_i) = UI \cos(\psi_u - \psi_i) - UI \cos(2\omega t + \psi_u + \psi_i).$$

Мгновенная мощность содержит постоянную составляющую и переменную составляющую с частотой  $2\omega$ ,

**2. Активная мощность** – средняя мощность за период «Т» :  $P = UI \cos\varphi \rightarrow [\text{Вт}]$ .

Она характеризует энергию, рассеиваемую за период питающего напряжения в виде тепла в резистивных элементах цепи. Активная мощность всегда положительна и равна постоянной составляющей мгновенной мощности.

**3. Реактивная мощность  $Q$** , вычисляется по формуле:  $Q = UI \sin\varphi \rightarrow [\text{ВАР}]$ .

Эта мощность не совершает полезной работы, а характеризует интенсивность обмена энергией между генератором и реактивными элементами цепи  $L$  и  $C$ , что приводит к дополнит. потерям энергии.. Поэтому она должна быть по возможности минимальной.

Реактивная мощность может быть:

положительной, если  $\varphi > 0$  в цепи с индуктивной нагрузкой  
и отрицательной, если  $\varphi < 0$ . в цепи с емкостной нагрузкой

**4. Полная или кажущаяся мощность**

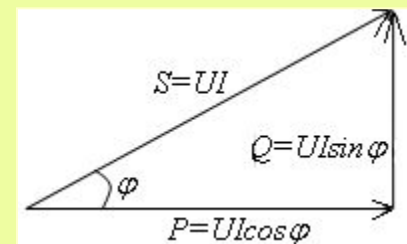
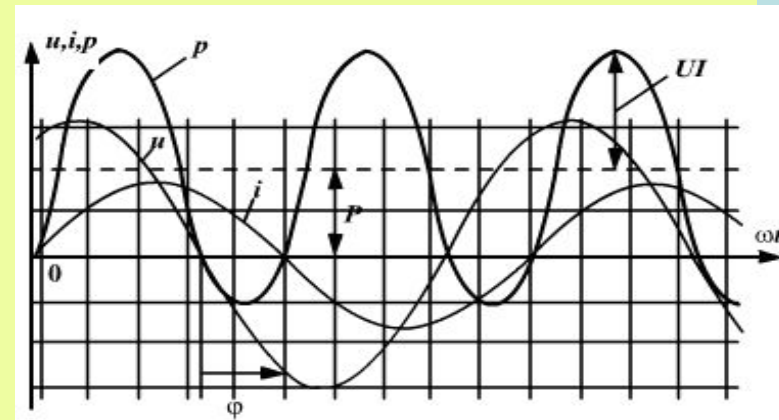
$$S = U_m \cdot I_m / 2 = UI \rightarrow [\text{ВА}].$$

Между полной, активной и реактивной мощностью существует

связь 
$$S = \sqrt{P^2 + Q^2}$$

• Графически ее можно представить в виде «треугольника мощностей» (рис.1.6).

• Коэффициент  $\kappa = P/S = \cos\varphi$  называется «коэффициентом мощности» ( $\kappa \rightarrow 1$ ).



# Условия согласования источника сигнала с нагрузкой

Рассмотрим передачу сигнала от источника сигнала в нагрузку.

Источник  $E$  с  $Z_i = R_i + jX_i$ , и нагрузка  $Z_n = R_n + jX_n$ .

Обычно рассматривают два условия (режима) согласования:

- 1) на нагрузке создается максимальное напряжения и кпд цепи (кпд =  $U_n/U_1=1$ )- согласование по напряжению;
- 2) на нагрузке выделяется максимальная мощность –согласования по мощности.

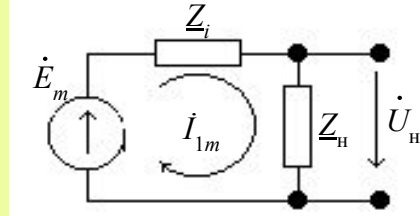


Рис. 7.5

## Установим условие согласования по напряжению:

Запишем выражение для выходного напряжения

$$U_n = \frac{Z_n}{Z_n + Z_i} U_1$$

Из него следует, что  $U_n \rightarrow \max$ , когда  $|Z_n| \gg |Z_i|$ .

Такой режим согласования используют в энергетических установках. Кпд=1

## Установим условие согласования по мощности:

Мощность выделяется на резистивной составляющей  $R_n$  сопротивления нагрузки  $Z_n$

$$P_n = \frac{1}{2} I_m^2 R_n$$

Амплитуду тока  $I_m$  найдем модуль комплексной амплитуды

$$I_m = \frac{\dot{E}_m}{Z_i + Z_n} = \frac{\dot{E}_m}{(R_i + R_n) + j(X_i + X_n)}$$

$$I_m = \frac{E_m}{\sqrt{(R_i + R_n)^2 + (X_i + X_n)^2}}$$

Активная мощность, выделяемая в нагрузке

$$P_n = \frac{1}{2} \frac{R_n E_m^2}{(R_i + R_n)^2 + (X_i + X_n)^2}$$

Найдем условия, когда  $P_n = f(R_n, X_n) \rightarrow \max$

Во-первых, потребуем  $X_n = -X_i$ .

Во-вторых, найдем максимум по второй переменной (по  $R_n$ )

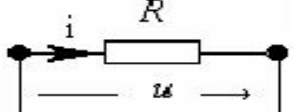
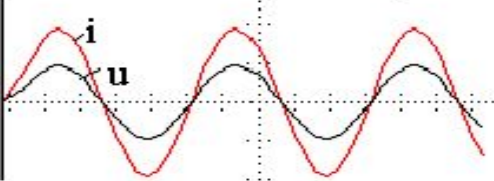
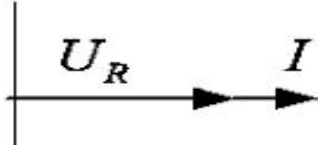
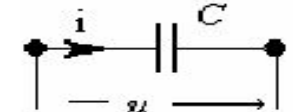

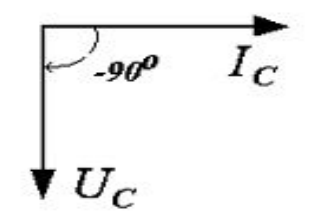
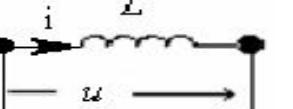
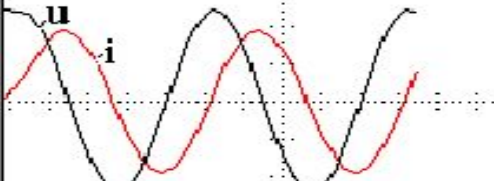
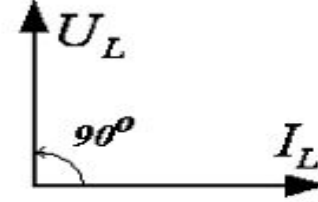
$$P_{n \max} |_{X_n = -X_i} = \frac{R_n E_m^2}{2(R_i + R_n)^2}$$

Возьмем производную и приравняем ее к нулю. Получим  $R_n = R_i$ .

## Условие согласования по мощности

$$\begin{cases} R_i = R_n; \\ Z_n = Z_i^* \end{cases}$$

# Элементы в цепи переменного тока

УГО элемента и уравнение элемента	Напряжение на элементе при гармоническом токе $i(t) = I_m \sin(\omega t + \psi_i)$	Закон Ома комплексной форме. Комплексное сопротивление.	Векторная диаграмма напряжения и тока.
 <p><math>u = Ri</math></p>	<p><math>u(t) = U_m \sin(\omega t + \psi_u)</math></p>  <p><math>U_m = RI_m; \varphi = \psi_u - \psi_i = 0^\circ.</math></p>	<p><math>U_{mR} = \underline{Z}_R I_m,</math></p> <p><math>\underline{Z}_R = R, \varphi_R = 0;</math>  <math>\varphi = \psi_u - \psi_i = 0^\circ.</math>  <math>R = R, X = 0</math></p>	
 <p><math>i = C \frac{du}{dt}</math> ИЛИ</p> <p><math>u_C = \frac{1}{C} \int i dt + U_C(-0);</math>  <math>U_{C(-0)} = U_{C(+0)}</math></p>	<p><math>u_C(t) = U_m \sin\left(\omega t + \psi_i - \frac{\pi}{2}\right)</math></p>  <p><math>U_{mC} = (1/\omega C) I_{mC};</math>  <math>\varphi = \psi_u - \psi_i = -90^\circ.</math></p>	<p><math>U_m = \underline{Z}_C I_m</math></p> <p><math>\underline{Z}_C = \frac{1}{j\omega C}</math></p> <p><math> \underline{Z}_C  = \frac{1}{\omega C}</math></p> <p><math>\varphi = \psi_u - \psi_i = -90^\circ</math></p> <p><math>R = 0, X = \frac{1}{\omega C}</math></p>	
 <p><math>u_L = \frac{d\Psi}{dt} = \frac{d(Li)}{dt} = L \frac{di}{dt}</math></p> <p><math>I_L(t) = \frac{1}{L} \int_0^t u_L dt + I_{L(-0)}</math>  <math>I_{L(+0)} = I_{L(-0)}</math></p>	<p><math>u(t) = U_m \sin(\omega t + \psi + \frac{\pi}{2})</math></p>  <p><math>U_{mL} = \omega L I_m</math>  <math>\varphi = \psi_u - \psi_i = 90^\circ.</math></p>	<p><math>U_m = \underline{Z}_L I_m;</math></p> <p><math>\underline{Z}_L = j\omega L.</math></p> <p><math> \underline{Z}_L  = \omega L = X_L</math></p> <p><math>\varphi = \psi_u - \psi_i = 90^\circ.</math></p> <p><math>R = 0, X_L = \omega L</math></p>	

# 1.7. Анализ цепи при последовательном соединении $RLC$ -элементов.

- Для схемы рис. 1.9. уравнение по второму закону Кирхгофа для мгновенных значений запишем в виде:

$$u(t) = u_r + u_L + u_C = ir + L \frac{di}{dt} + \frac{1}{C} \int idt \quad (1.7)$$

- Пусть  $i(t) = I_m \sin \omega t$ , тогда:

$$u(t) = I_m R \sin \omega t + L \omega I_m \sin \left( \omega t + \frac{\pi}{2} \right) + \frac{1}{C \omega} I_m \sin \left( \omega t - \frac{\pi}{2} \right) = U_m \sin(\omega t \pm \psi) \quad (1.8)$$

- Вектор тока и векторная диаграмма напряжений приведены на рис. 1.10. Векторы напряжений на активном и реактивном элементах ортогональны, а векторы напряжений на  $L$  и  $C$  смещены на  $\pm 90^\circ$ .
- В комплексной форме уравнение (1.8) примет вид:

$$\dot{U} = \dot{U}_R + \dot{U}_L + \dot{U}_C = \dot{I}(R + j\omega L - j1/\omega C) = \dot{I}(R + jX) = \dot{I} \underline{Z} \quad (1.9)$$

- Здесь:  $\underline{Z} = R + j(X_L - X_C) = Z e^{j\varphi}$  - комплексное сопротивление, модуль комплексного сопротивления;  $\varphi$  - фаза комплексного сопротивления;  $X = (X_L - X_C)$  - реактивное сопротивление.
- На комплексной плоскости сопротивления  $R$ ,  $jX_L$ ,  $-jX_C$ ,  $\underline{Z}$  образуют треугольник сопротивления, рис. 1.11. Если сопротивления умножить на  $\dot{I}$ , получим диаграмму напряжений, рис. 2.12 – треугольник напряжений.

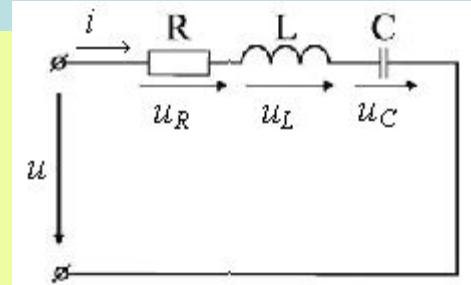


Рис.1.9

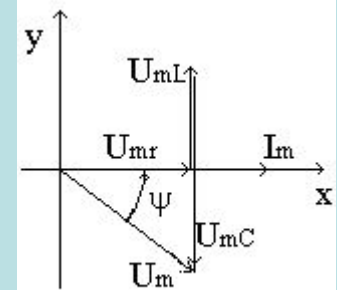


Рис. 1.10

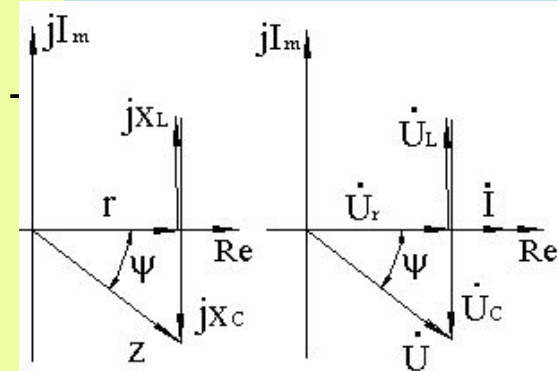


Рис. 1.11

Рис. 1.12

# Цепь синусоидального тока с идеальным резистором

- Рассмотрим электрические процессы, возникающие в цепи, состоящей из идеального резистора.
- В резисторе происходит необратимый процесс преобразования электрической энергии в тепловую. Параметром, характеризующим это свойство резистора, является сопротивление  $R$ .

• Пусть напряжение на резисторе изменяется по закону  $u = U_m \cdot \sin \omega \cdot t$ , где начальная фаза для простоты принята равной нулю,  $\psi_u = 0$ .

• Ток в цепи определяется по закону Ома:

$$i = \frac{u}{R} = \frac{U_m \cdot \sin \omega \cdot t}{R} = I_m \cdot \sin \omega \cdot t.$$

• В этом выражении начальная фаза тока равна нулю ( $\psi_i = 0$ ), т. е. На резисторе ток и напряжение совпадают по фазе,  $\varphi = 0$ . Амплитудные (как и действующие) значения связаны законом Ома

$$I_m = \frac{U_m}{R} \quad \text{или} \quad I = \frac{U}{R}.$$

• Мгновенная мощность, потребляемая резистором:

$$p = u \cdot i = U_m \cdot I_m \sin 2\omega \cdot t = U_m \cdot I_m \cdot (1 - \cos 2\omega \cdot t) / 2 = U \cdot I \cdot (1 - \cos 2\omega \cdot t).$$

• Мгновенная мощность является положительной, рис.3.4, б. Это означает, что вся энергия, поступающая от источника, потребляется активной нагрузкой с сопротивлением  $R$ .

- На практике пользуются средним значением мощности за период, которое называют активной мощностью
- Активная мощность выражается в Вт. Учитывая, что  $U = R \cdot I$ , получаем  $P = R \cdot I^2$ .

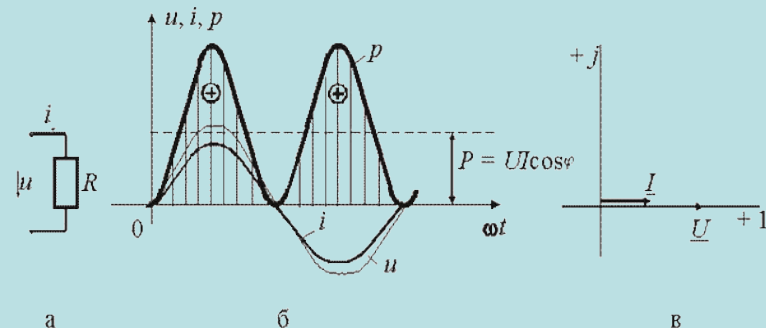
- Запишем электрические величины в комплексной форме.
- Напряжение и ток (действующие значения)

• Комплексное сопротивление цепи:

• Активное сопротивление  $R$  является положительным действительным числом (мнимая часть комплексного сопротивления  $Z$  равна нулю).

$$\underline{U} = U \cdot e^{j \cdot \psi_u}; \quad \underline{I} = I \cdot e^{j \cdot \psi_i}; \quad \psi_u = \psi_i.$$

$$\underline{Z} = \frac{\underline{U}}{\underline{I}} = \frac{U \cdot e^{j \cdot \psi_u}}{I \cdot e^{j \cdot \psi_i}} = R \cdot e^{j(\psi_u - \psi_i)} = R \cdot e^{j0} = R$$



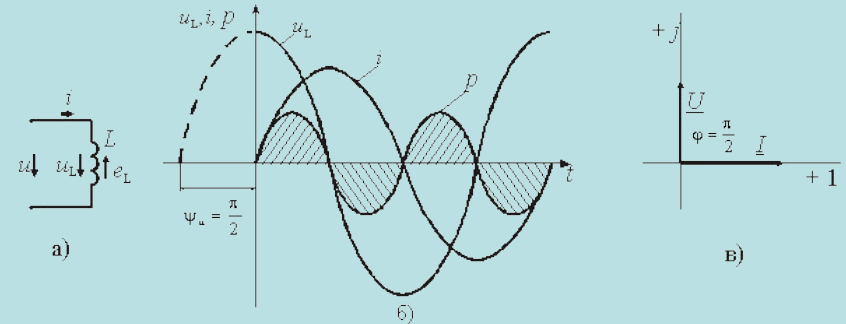
• Рис. 3.4 – а) схема замещения; б) временная; в) векторная диаграммы



# 3.3. Цепь синусоидального тока с идеальной ИНДУКТИВНОСТЬЮ

- Катушка индуктивности при протекании по ней тока обладает способностью создавать магнитное поле.
- Это свойство характеризуется параметром катушки, называемым индуктивностью  $L = \psi/I$ .

Напряжение источника  $\mathbf{u} = \mathbf{u}_L$  уравнивается ЭДС самоиндукции  $\mathbf{e}_L$  катушки  $\frac{d\mathbf{i}}{dt} = L \frac{d\mathbf{i}_m \sin \omega t}{dt} = \omega L I_m \cos \omega t = \omega L I_m \sin(\omega t + \frac{\pi}{2}) = U_m \sin(\omega t + \frac{\pi}{2})$ .



Из выражения видно, что начальная фаза напряжения на идеальной катушке индуктивности опережает синусоиду тока по фазе на угол  $\pi/2$

Амплитуда напряжения  $U_m = \omega L I_m$ , откуда имеем  $I_m = \frac{U_m}{\omega L}$  или  $I = \frac{U}{\omega L}$ .

Это выражение представляет закон Ома для идеальной индуктивности. Индуктивное сопротивление  $\omega L$  выражается в омах и обозначается  $X_L$ , т. е.  $X_L = \omega L = 2 \pi f L$ .

Индуктивное сопротивление катушки имеет место только в том случае, когда происходит изменение тока во времени и зависит от скорости его изменения. При постоянном токе ( $f = 0$ ) индуктивное сопротивление равно нулю. Мгновенная мощность в индуктивном элементе  $p = u \cdot i = U_m \cdot I_m \cdot \sin(\omega t + \frac{\pi}{2}) \cdot \sin \omega t = \frac{U_m \cdot I_m}{2} \sin 2\omega t = U \cdot I \sin 2\omega t$ .

Активная мощность в такой цепи, определяемая как средняя мощность за период, равна нулю, рис. 3.5, б.  $P_A = 0$   
 Реактивная мощность  $P_Q = UI$ . Полная мощность равна реактивной  $S = P_Q$   
 С энергетической точки зрения такой характер графика мгновенной мощности отражает накопление энергии в магнитном поле катушки (когда мощность положительная) и возврат её обратно источнику питания (когда мощность отрицательная). Приёмники, которые получают энергию от источника, а затем возвращают её источнику, называют реактивными.

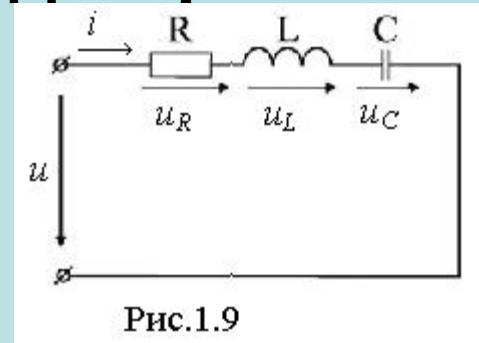
Запишем электрические величины в комплексной форме. Напряжение и ток в цепи имеют вид (действующие значения)  $\underline{U} = U \cdot e^{j\psi_u}$ ,  $\underline{I} = I \cdot e^{j\psi_i}$ ,  $\psi_u = \pi/2$ ,  $\psi_i = 0$ ,  $\phi = \pi/2$ . Индуктивное сопротивление является положительным мнимым числом.

$$\underline{Z} = \frac{\underline{U}}{\underline{I}} = \frac{U \cdot e^{j\psi_u}}{I \cdot e^{j\psi_i}} = \omega L e^{j\pi/2} = j\omega L = jX_L.$$

Комплексное сопротивление цепи

## 1.2. Расчет цепей при гармоническом воздействии методом векторных диаграмм

- Определим, как связаны между собой ток  $i$  и напряжение  $u$  в электрической цепи, схема замещения которой представлена на рис. 10.
- Для схемы рис. 1.9. уравнение по второму закону Кирхгофа для мгновенных значений запишем в виде:



# 1.2. Расчет цепей при гармоническом воздействии методом комплексных амплитуд (МКА)

Метод комплексных амплитуд состоит в следующем:

1) Исходная схема электрической цепи заменяется комплексной схемой замещения, в которой:

а) все пассивные элементы заменяют их комплексными сопротивлениями, как показано на рис.

б) все токи и напряжения в схеме заменяются их комплексными амплитудами, т.е.

$$x(t) = X_m \cos(\omega_0 t - \phi_x) \rightarrow X_m = X_m e^{-j\phi_x} \quad \text{и} \quad Y_m \cos(\omega_0 t - \phi_y) \rightarrow Y_m = Y_m e^{-j\phi_y}.$$

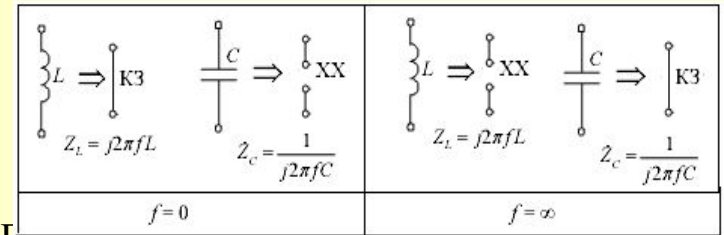
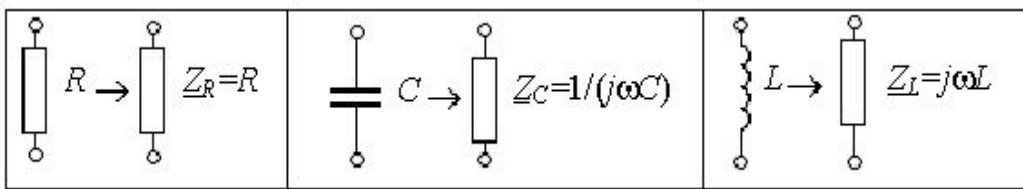


Рис. 1.3. Замена пассивных элементов цепей их комплексными сопротивлениями

2) Расчет электрической цепи сводится к составлению уравнений на основе законов Ома и Кирхгофа в комплексной форме и нахождению комплексных амплитуд токов или напряжений на интересующих нас участках цепи, т.е.  $Y_m = Y_m e^{-j\phi_y}$  методами анализа линейных цепей по постоянному току

3) Запись окончательного решения состоит в замене рассчитанных комплексных амплитуд на гармонические функции времени, т.е.  $Y_m = Y_m e^{-j\phi_y} \rightarrow y(t) = Y_m \cos(\omega_0 t - \phi_y)$ .

4) определить комплексную частотную характеристику по формуле (1).

На рис.1.4 приведены схемы замещения реактивных элементов, когда частота входного сигнала стремится к 0 или  $\infty$ . Ими удобно пользоваться при расчете входных и передаточных параметров цепи на этих частотах.



# Дисциплина: **Электротехника и электроника**

---

Лектор: Погодин Дмитрий Вадимович  
Кандидат технических наук,  
доцент кафедры РИИТ  
(кафедра Радиоэлектроники и  
информационно-измерительной  
техники)