

## **ЛЕКЦІЯ № 8**

**з навчальної дисципліни**

**Теорія кіл і сигналів в інформаційному та  
кіберпросторах**

**Тема 4. Частотні характеристики лінійних  
електричних кіл другого порядку.**

**Заняття 1. Частотні властивості  
послідовного коливального контуру.**

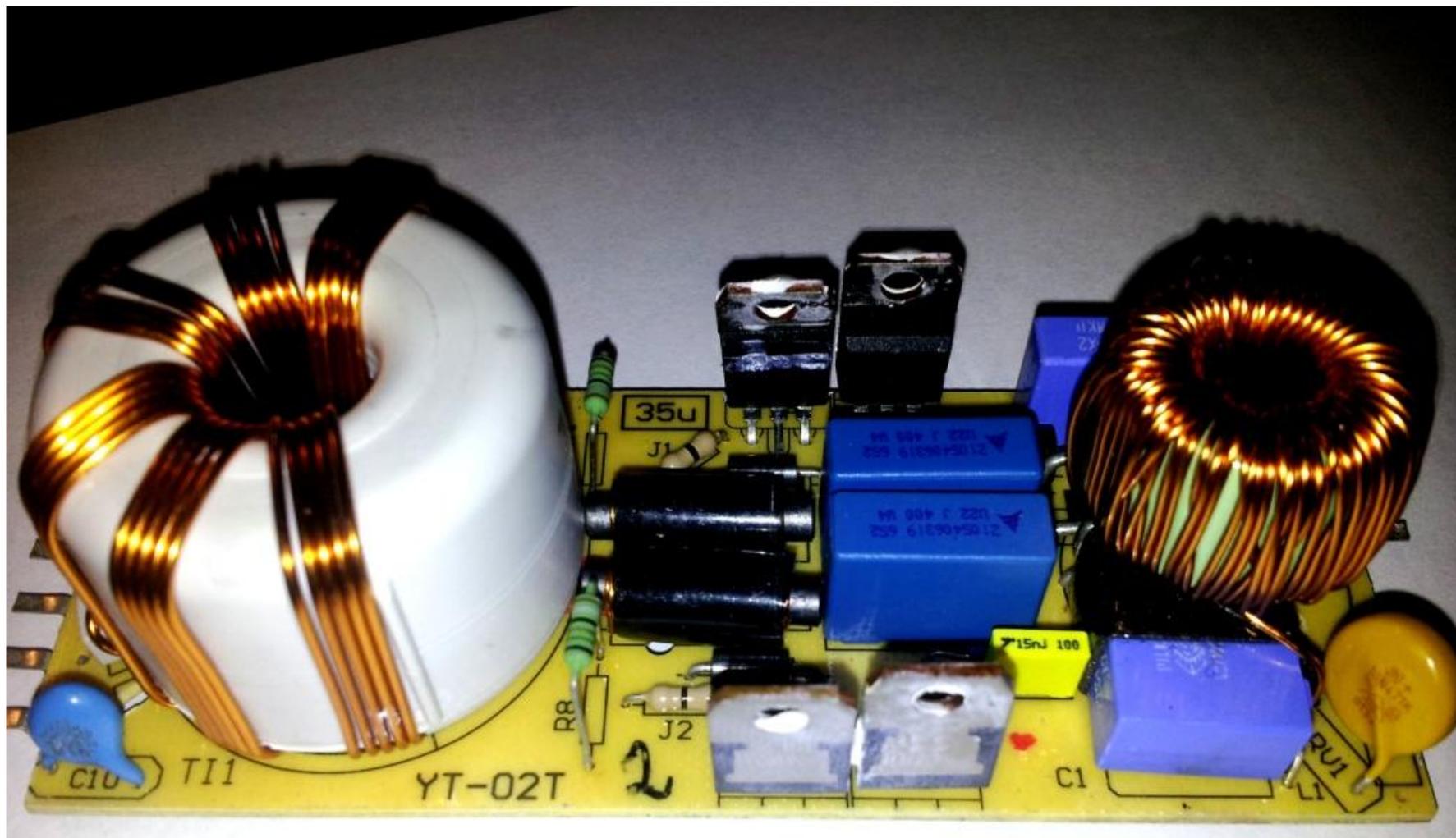
## ЛІТЕРАТУРА

- 1. Бондаренко В.Н. Основы теории цепей. К.:  
Институт электродинамики НАН  
Украины.-2012. с.313-329.**
- 2. Карташов Р.П., Медведев А.П. Теория  
электрорадиоцепей,.**

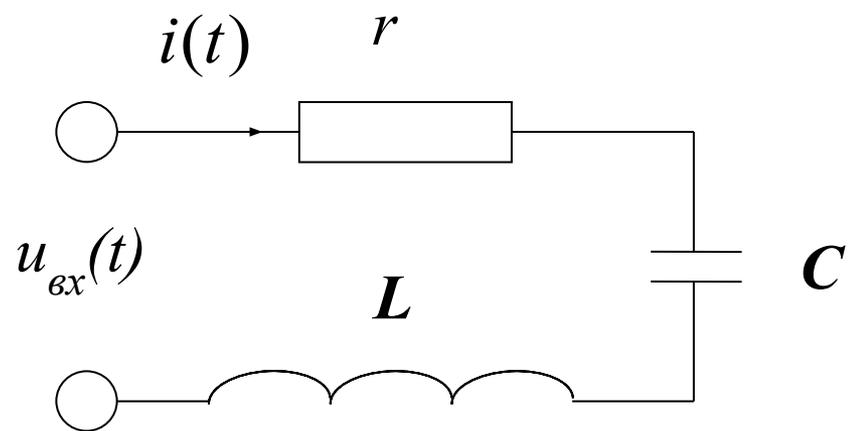
# 1. Условия и признаки резонанса напряжений.

- Последовательным колебательным контуром называют цепь, состоящую из последовательного соединения индуктивности  $L$  и емкости  $C$

# Элементы электроники



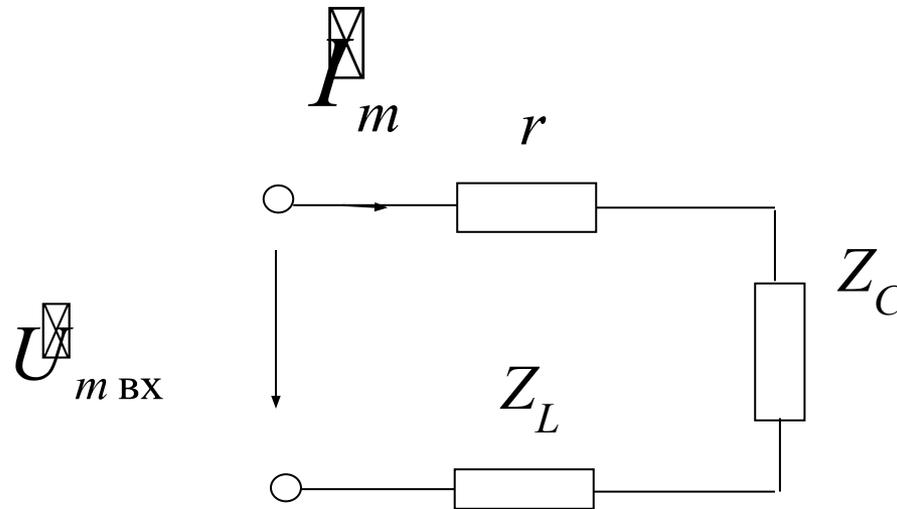
***C***



Пусть напряжение на зажимах контура изменяется по закону

$$u_{вх}(t) = U_m \sin \omega t.$$

# Перейдем к эквивалентной комплексной схеме замещения



По второму закону Кирхгофа составим уравнение электрического равновесия:

$$\begin{aligned} U_{m\hat{\omega}} &= U_{mr} + U_{mL} + U_{mC} = \\ &= rI_m + j\omega LI_m - j\frac{1}{\omega C}I_m = \\ &= I_m \left( r + j\omega L - j\frac{1}{\omega C} \right). \end{aligned}$$

# Комплексное сопротивление цепи

$$\begin{aligned} \bullet Z_{\text{ex}} &= \frac{U_m \hat{\alpha}}{I_m} = \frac{I_m (r + j\omega L - j\frac{1}{\omega C})}{I_m} = \\ &= r + j\omega L - j\frac{1}{\omega C} = \\ &= r + jx = ze^{j\varphi}, \end{aligned}$$

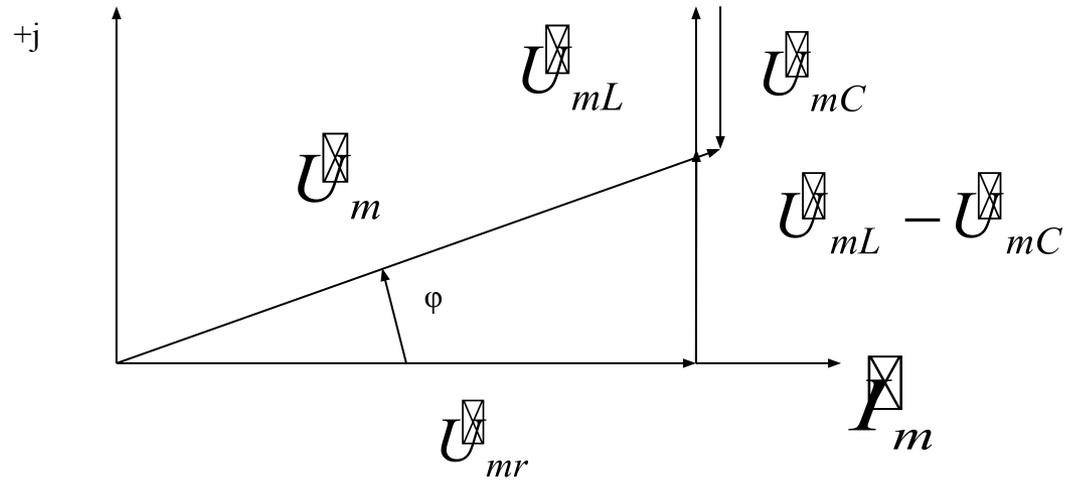
• где

$$x = x_L - x_C = \omega L - \frac{1}{\omega C};$$

$$\varphi = \operatorname{arctg} \frac{x}{r}; \quad z = \sqrt{r^2 + x^2}.$$

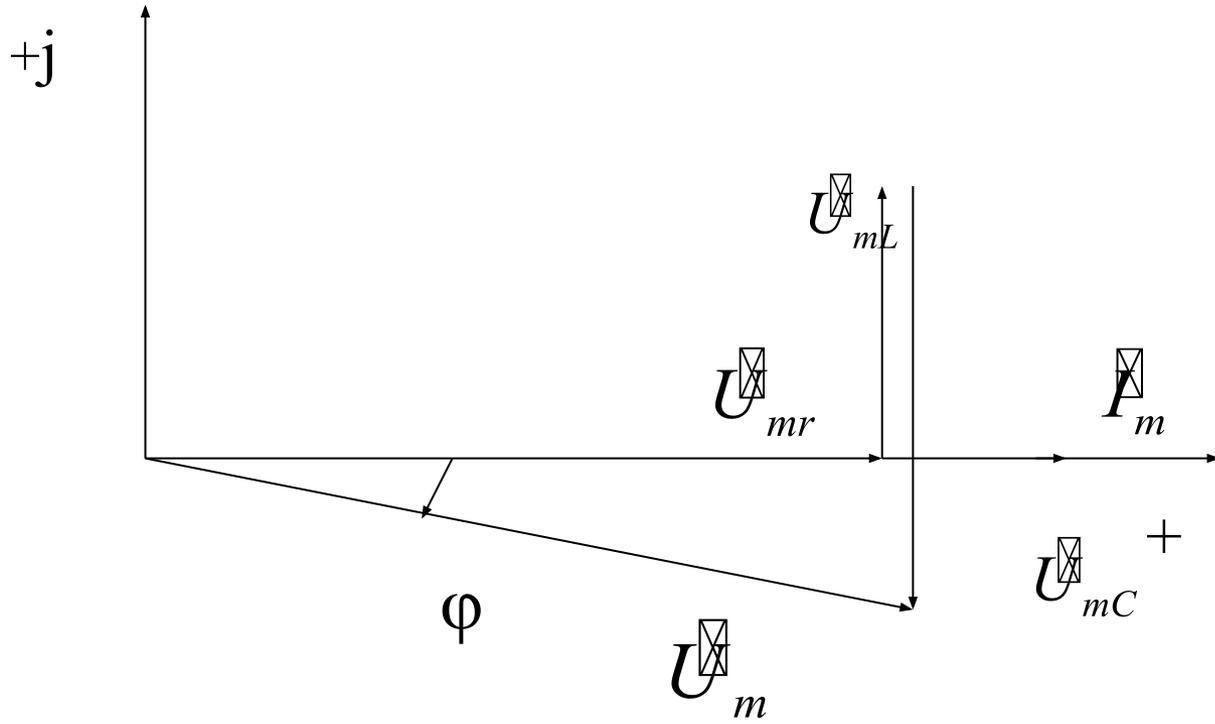
При  $x_L > x_C$  сдвиг фаз между приложенным к цепи напряжением и током в цепи  $\varphi > 0$ , т.е. будет положительным, ток в цепи отстает от приложенного напряжения, цепь носит индуктивный характер (рис. 7.3)

+j



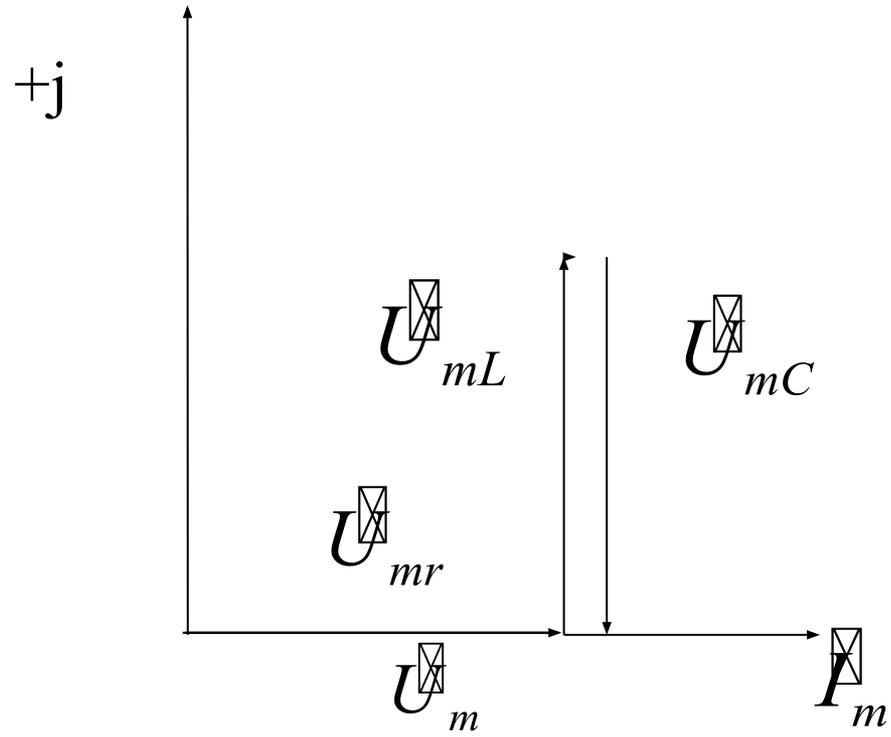
- При  $x_L < x_C$  сдвиг фаз между приложенным к цепи напряжением и током в цепи  $\varphi < 0$ , т.е. будет отрицательным, ток в цепи опережает приложенное к ней напряжение. Цепь носит емкостной характер

$+j$



- Наибольший интерес представляет случай равенства  $x_L = x_C$ . При этом реактивное сопротивление контура равно нулю, комплексное сопротивление  $Z = r + j(x_L - x_C) = r$ , цепь носит характер только активного сопротивления, ток в цепи совпадает по фазе с приложенным к ней напряжением.

+j



- Уменьшение комплексного сопротивления контура до минимального приводит к возрастанию до максимума тока в контуре, что свидетельствует о наступлении явления **электрического резонанса**. Существуют различные определения резонанса, взаимно дополняющие друг друга. Одно из них: **резонансом** (от латинского *resono* – откликаюсь) называется явление, при котором сопротивление контура становится только активным.

- Другое определение: резонансом называется резкое возрастание амплитуды вынужденных колебаний при приближении частоты внешнего гармонического воздействия к частоте собственных колебаний контура. Равенство  $\omega_L = \omega_C$  является условием возникновения резонанса в последовательном колебательном контуре.

- При  $x_L = x_C$  сдвиг фаз между током и напряжением  $\varphi=0$ . В этом случае  $x_L = x_{Lp}$ ;  $x_C = x_{Cp}$ . По отношению к входным зажимам контур при резонансе эквивалентен цепи, состоящей из одного активного сопротивления  $r$ .

- **Первый признак резонанса в последовательном колебательном контуре.** Амплитуда тока в цепи при резонансе принимает максимальное значение  $I_m = U_m / r$ . В остальных случаях амплитуда тока равна  $I_m = U_m / \sqrt{r^2 + x^2}$

- **Второй признак резонанса напряжений** в последовательном колебательном контуре. Напряжения на реактивных элементах при резонансе равны по амплитуде и противоположны по фазе.

Учитывая то, что при резонансе  $x_L = x_C$ ,  
можно записать, что

$$U_{mL} = jx_{Lp} I_m; \quad U_{mC} = -jx_{Cp} I_m$$

Учитывая то, что при резонансе  $x_L = x_C$ ,  
можно записать, что

$$U_{mL} = U_{mC} e^{j\pi}$$

## 2. Первичные и вторичные параметры последовательного колебательного контура.

- Первичными параметрами последовательного колебательного контура являются величина индуктивности  $L$ , величина емкости  $C$  и величина активного сопротивления  $r$ . Они характеризуют данный контур как совокупность конкретных элементов и позволяют отличить его от других контуров.

Рассмотрим, какие параметры относятся к  
вторичным

**Резонансная частота контура** - это частота, при которой реактивное сопротивление контура равно нулю. Определим ее из равенства  $xL = xC$  :

Отсюда 
$$\omega_0 L = \frac{1}{\omega_0 C};$$

$$\omega_0^2 LC = 1; \quad \omega_0 = \frac{1}{\sqrt{LC}}.$$

- Это резонансная частота контура или частота собственных колебаний, которая определяется только параметрами контура.

## Волновое или характеристическое сопротивление контура.

- Модули реактивных сопротивлений контура на резонансной частоте равны и определяются как

$$x_L = \omega_0 L = \frac{1}{\sqrt{LC}} L = \sqrt{\frac{L}{C}};$$

$$x_C = \frac{1}{\omega_0 C} = \frac{1}{\frac{1}{\sqrt{LC}} C} = \sqrt{\frac{L}{C}}.$$

Величина

$$\sqrt{\frac{L}{C}} = \rho$$

называется **волновым** или **характеристическим сопротивлением** контура.

# Добротность контура

- Резонансные свойства контура характеризуются добротностью контура. **Добротностью контура называют отношение напряжения на реактивном элементе (индуктивности или емкости) при резонансе к напряжению, действующему на входе контура**

**отношение волнового сопротивления контура к активному сопротивлению.**

$$Q = \frac{U_{mLp}}{U_{mex}} = \frac{U_{mCp}}{U_{mex}} = \frac{\omega_0 L}{r} = \frac{1}{\omega_0 r C} = \frac{\rho}{r}$$

**отношение волнового сопротивления контура к активному сопротивлению.**

- Добротность определяет эффективность или качество контура, является безразмерной величиной.
- Чем меньше активное сопротивление контура, тем выше его добротность. Для радиотехнических контуров характерны значения добротности от 100 до 500. Свойство контура усиливать приложенное напряжение широко используется на практике.
- **Величина, обратная добротности, носит название затухание контура**

Это наименование параметра связано с тем, что оно характеризует скорость затухания колебаний в контуре при отключении от него источника энергии.

$$d = \frac{1}{Q} = \frac{r}{\rho}.$$

Это наименование параметра связано с тем, что оно характеризует скорость затухания колебаний в контуре при отключении от него источника энергии.

### 3. Комплексні функції та частотні характеристики ПКК

- Для анализа и описания частотно-избирательных свойств колебательных контуров используют комплексные входные и передаточные функции. Наибольший интерес при изучении последовательных контуров представляют комплексная входная проводимость и комплексная передаточная функция по напряжению .

Комплексная входная проводимость:

- **Комплексной входной функцией цепи называется отношение комплексных амплитуд тока и напряжения, действующих на входных зажимах.**

Комплексная входная проводимость:

$$Y_{вх}(j\omega) = \frac{I_{мвх}}{U_{мвх}} = \frac{1}{Z_{вх}(j\omega)}$$

### 3.1 Комплексная входная проводимость последовательного колебательного контура

- Комплексная входная проводимость последовательного колебательного контура рассчитывается через его параметры:

$$Y_{ex}(j\omega) = \frac{1}{Z(j\omega)} = \frac{1}{r + jx} = \frac{1}{r(1 + j\frac{x}{r})}$$

$$\begin{aligned}
\frac{x}{r} &= \frac{1}{r} \left( \omega L - \frac{1}{\omega C} \right) = \frac{1}{r} \left( \omega L \frac{\omega_0}{\omega_0} - \frac{1}{\omega C} \frac{\omega_0}{\omega_0} \frac{L}{L} \right) = \\
&= \frac{\omega_0 L}{r} \left( \frac{\omega}{\omega_0} - \frac{1}{\omega \omega_0 LC} \right) = Q \left( \frac{\omega}{\omega_0} - \frac{\omega_0}{\omega} \right)
\end{aligned}$$

$$\begin{aligned}
 Y(j\omega) &= \frac{1}{r \left[ 1 + jQ \left( \frac{\omega}{\omega_0} - \frac{\omega_0}{\omega} \right) \right]} = \\
 &= \frac{1}{r \sqrt{1 + Q^2 \left( \frac{\omega}{\omega_0} - \frac{\omega_0}{\omega} \right)^2}} e^{-j \arctan Q \left( \frac{\omega}{\omega_0} - \frac{\omega_0}{\omega} \right)} = Y(\omega) e^{j\varphi(\omega)}.
 \end{aligned}$$

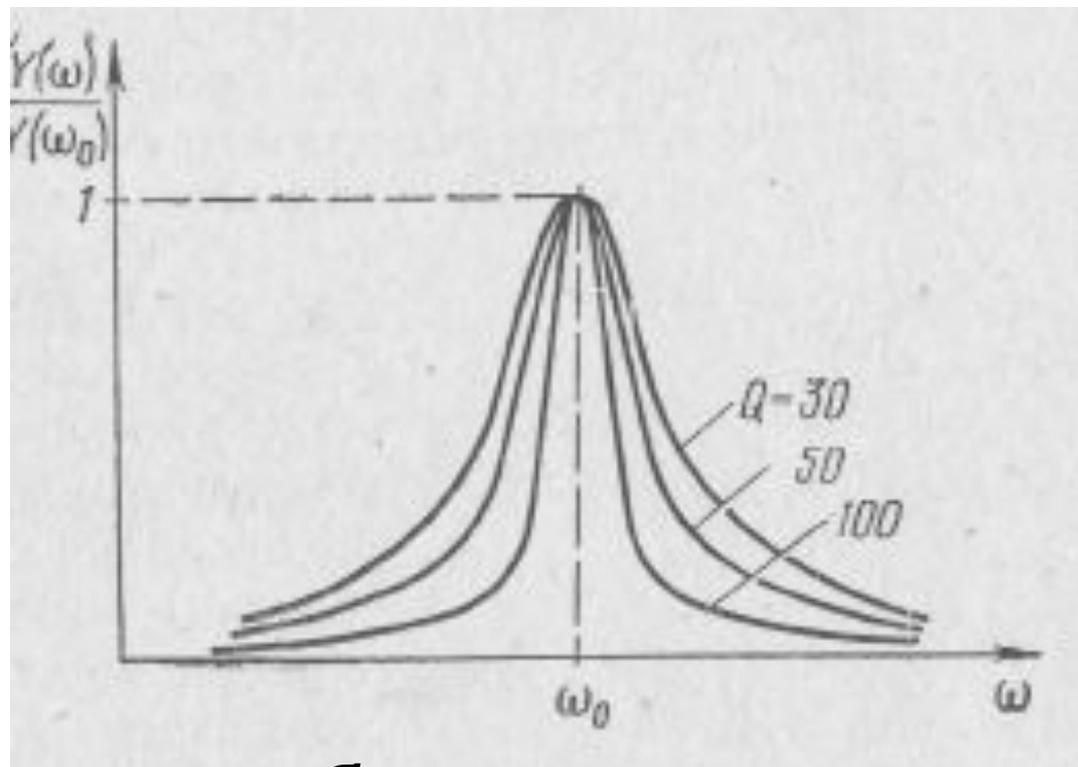
**Нормированная комплексная входная проводимость** получается путем отношения  $Y(j\omega)$  к ее же значению при  $\omega = \omega_0$ .  
 Так как  $Y(j\omega_0) = \frac{1}{r}$ , то

$$Y_n(j\omega) = \frac{Y(j\omega)}{Y(j\omega_0)} = \frac{1}{\sqrt{1 + Q^2 \left( \frac{\omega}{\omega_0} - \frac{\omega_0}{\omega} \right)^2}} e^{-j \arctg Q \left( \frac{\omega}{\omega_0} - \frac{\omega_0}{\omega} \right)} = \frac{Y(\omega)}{Y(\omega_0)} e^{j\varphi(\omega)}.$$

- Нормированная входная АЧХ описывается выражением

$$Y_n(\omega) = \frac{Y(\omega)}{Y(\omega_0)} = \frac{1}{\sqrt{1 + Q^2 \left( \frac{\omega}{\omega_0} - \frac{\omega_0}{\omega} \right)^2}}$$

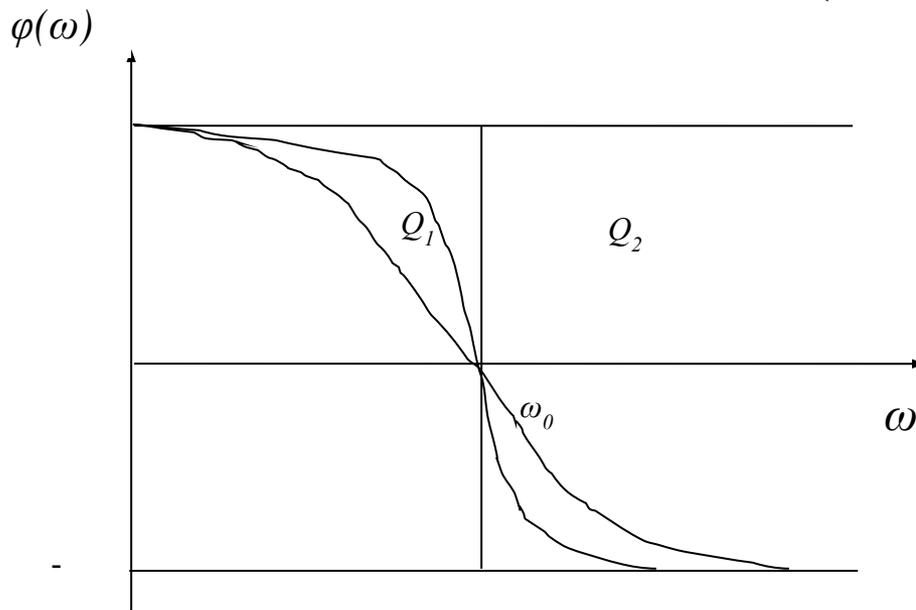
График нормированной входной АЧХ имеет следующий вид:



Увеличению добротности контура соответствуют более острые резонансные кривые или усиление его частотно-избирательных свойств.

Зависимость аргумента проводимости контура от частоты называется фазо-частотной характеристикой

$$\varphi(\omega) = -\operatorname{arctg} Q \left( \frac{\omega}{\omega_0} - \frac{\omega_0}{\omega} \right).$$



- Из этого графика следует, что на частотах ниже резонансной контур имеет емкостной характер, при резонансе – резистивный, а на частотах выше резонансной – индуктивный.

При исследовании частотных характеристик колебательного контура в качестве независимой переменной удобно использовать величину, характеризующую расстройку контура, т.е. степень отклонения его резонансной частоты от частоты сигнала.

- Разность между частотой сигнала и резонансной частотой контура
- называют абсолютной расстройкой. Она может быть как положительной, так и отрицательной.

$$\Delta\omega = \omega - \omega_0$$

Отношение абсолютной расстройки к резонансной частоте называется относительной расстройкой.

$$\delta = \frac{\Delta\omega}{\omega_0}$$

Фактором расстройки называют величину, описываемую выражением

$$\nu = \frac{\omega}{\omega_0} - \frac{\omega_0}{\omega}$$

Обобщенной расстройкой называют преобразованное отношение реактивного сопротивления контура к активному

$$\xi = \frac{x}{r} = Q \left( \frac{\omega}{\omega_0} - \frac{\omega_0}{\omega} \right) = Q\nu$$

так как

При малых расстройках в области частот, близких к резонансной  $(\omega \approx \omega_0)$

$$\nu = \frac{\omega}{\omega_0} - \frac{\omega_0}{\omega} = \frac{\omega^2 - \omega_0^2}{\omega_0 \omega} = \frac{(\omega - \omega_0)(\omega + \omega_0)}{\omega \omega_0} \approx \frac{2\Delta\omega}{\omega_0},$$

так как  $\omega + \omega_0 \approx 2\omega$ .

- Поэтому вблизи резонанса

$$\nu \approx 2\delta$$

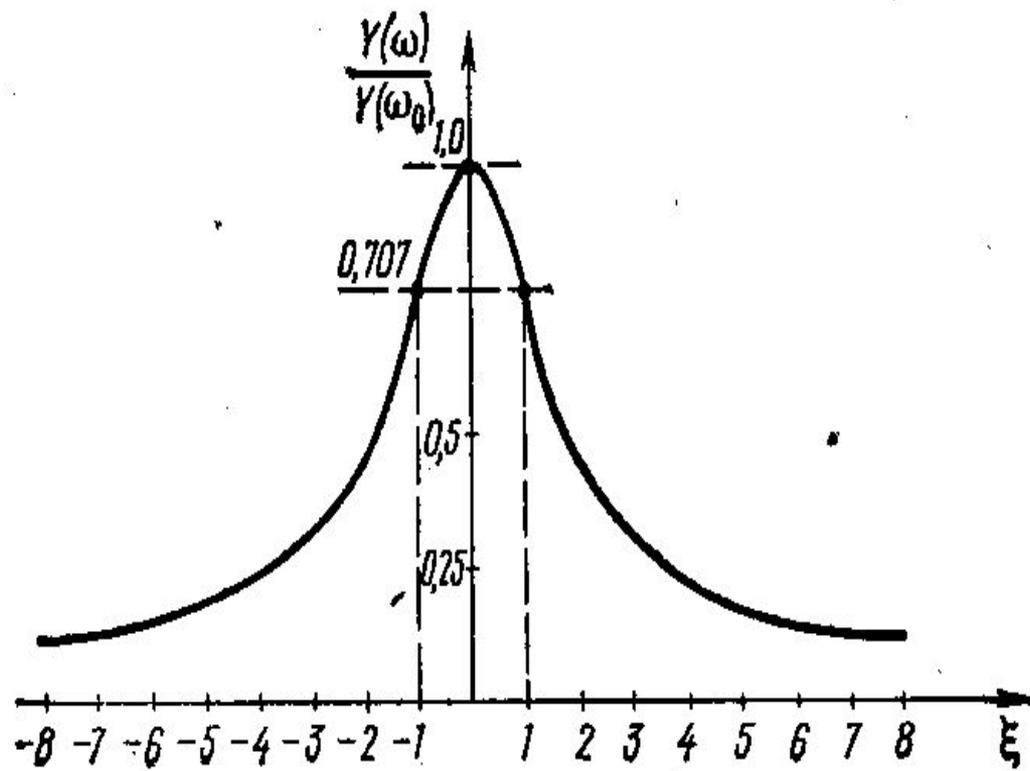
$$\xi = Q\nu \approx 2Q\delta.$$

- Относительная и обобщенная расстройки, как и фактор расстройки, безразмерные величины. **Все виды расстроек при резонансе равны нулю.**
- Преобразуя полученные формулы, получим выражения для нормированных частотных характеристик контура в функции расстройки:

$$Y_n(j\omega) = \frac{Y(j\omega)}{Y(j\omega_0)} = \frac{1}{\sqrt{1+\xi^2}} e^{-\arctg\xi};$$

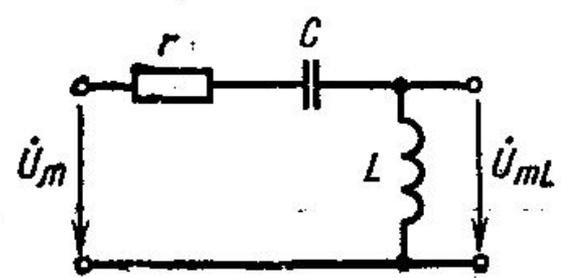
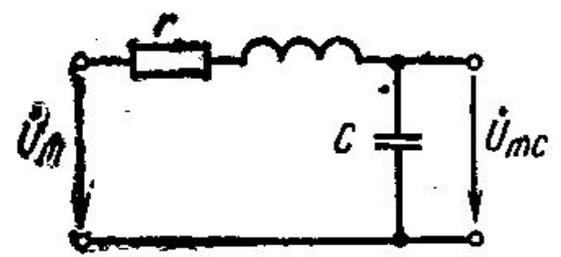
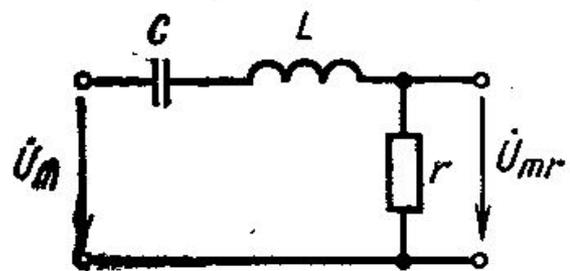
$$Y_n(\omega) = \frac{Y(\omega)}{Y(\omega_0)} = \frac{1}{\sqrt{1+\xi^2}};$$

$$\varphi(\omega) = -\arctg\xi$$



## 3.2 Комплексная передаточная функция по напряжению .

- Комплексные передаточные функции по напряжению последовательного колебательного контура различают в зависимости от того, напряжение на каком из его элементов является **ВЫХОДНЫМ**



Для передаточной функции по напряжению на активном сопротивлении с учетом

$$Y(j\omega_0) = \frac{1}{r}$$

получаем

$$\begin{aligned}
K_{Ur}(j\omega) &= \frac{U_{mr}}{U_m} = \frac{rI_m}{U_m} = rY(j\omega) = \\
&= \frac{Y(j\omega)}{Y(j\omega_0)} = \frac{1}{\sqrt{1+\xi^2}} e^{-j\arctg\xi}
\end{aligned}$$

Этому соответствует амплитудно-частотная и фазо-частотная характеристики:

$$K_{Ur}(\omega) = \frac{1}{\sqrt{1 + \xi^2}}$$

$$\varphi_r(\omega) = -\operatorname{arctg} \xi$$

# Передаточная функция по напряжению на емкости

$$\begin{aligned}K_{UC}(j\omega) &= \frac{U_{mC}}{U_m} = \frac{1}{j\omega C} \frac{I_m}{U_m} = \frac{1}{j\omega C} Y(j\omega) = \\&= \frac{1}{j\omega rC} \frac{1}{\sqrt{1+\xi^2}} e^{-j\arctg\xi} = \frac{1}{j\omega_0 rC} \frac{\omega_0}{\omega} \frac{1}{\sqrt{1+\xi^2}} e^{-\arctg\xi} = \\&= \frac{Q}{\sqrt{1+\xi^2}} \frac{\omega_0}{\omega} e^{j\arctg(-\pi/2-\arctg\xi)}\end{aligned}$$

Ей соответствуют частотные  
характеристики:

$$K_{UC}(\omega) = \frac{Q}{\sqrt{1 + \xi^2}} \frac{\omega_0}{\omega}$$

$$\varphi_C(\omega) = -\frac{\pi}{2} - \operatorname{arctg} \xi$$

Для передаточной функции по напряжению на индуктивности

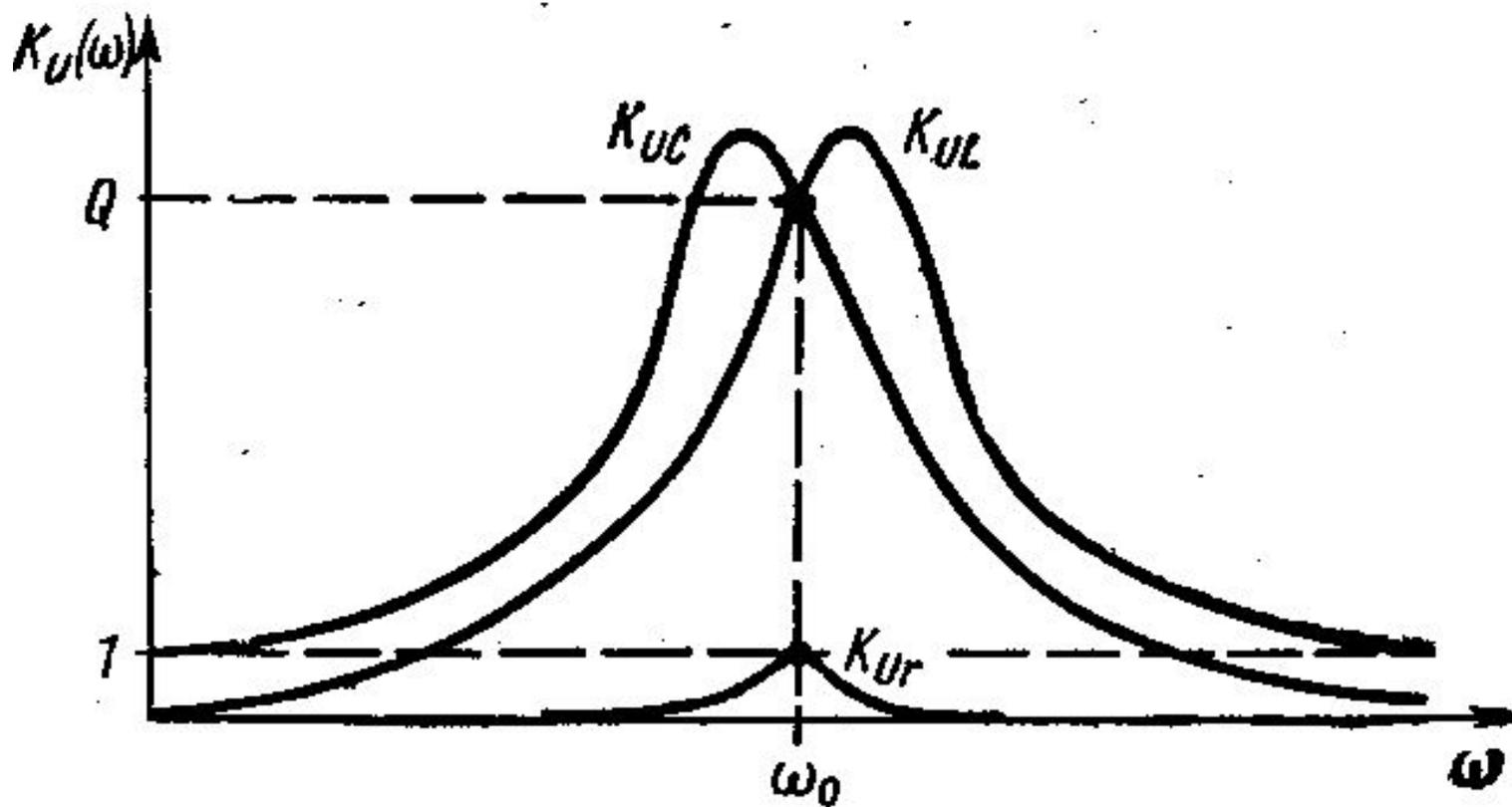
$$\begin{aligned} K_{UL}(j\omega) &= \frac{U_{mL}}{U_m} = j\omega L \frac{I_m}{U_m} = j\omega LY(j\omega) = \frac{j\omega L}{r\sqrt{1+\xi^2}} e^{-j\arctg\xi} = \\ &= \frac{j\omega_0 L}{r\sqrt{1+\xi^2}} \frac{\omega}{\omega_0} e^{-j\arctg\xi} = \frac{Q}{\sqrt{1+\xi^2}} \frac{\omega}{\omega_0} e^{j(\frac{\pi}{2}-\arctg\xi)} \end{aligned}$$

Частотные характеристики в этом случае:

$$K_{UL}(j\omega) = \frac{Q}{\sqrt{1 + \xi^2}} \frac{\omega}{\omega_0}$$

$$\varphi_L(\omega) = \frac{\pi}{2} - \operatorname{arctg} \xi$$

Покажем графики соответствующих характеристик.



Численно передаточные функции, или коэффициенты передачи по напряжению, показывают, во сколько раз напряжение на соответствующем элементе больше напряжения, действующего на входе контура. Из полученных соотношений, в частности, следует, что при резонансе напряжения на реактивных элементах в  $Q$  раз превышают входное напряжение, а напряжение на активном элементе равно ему.

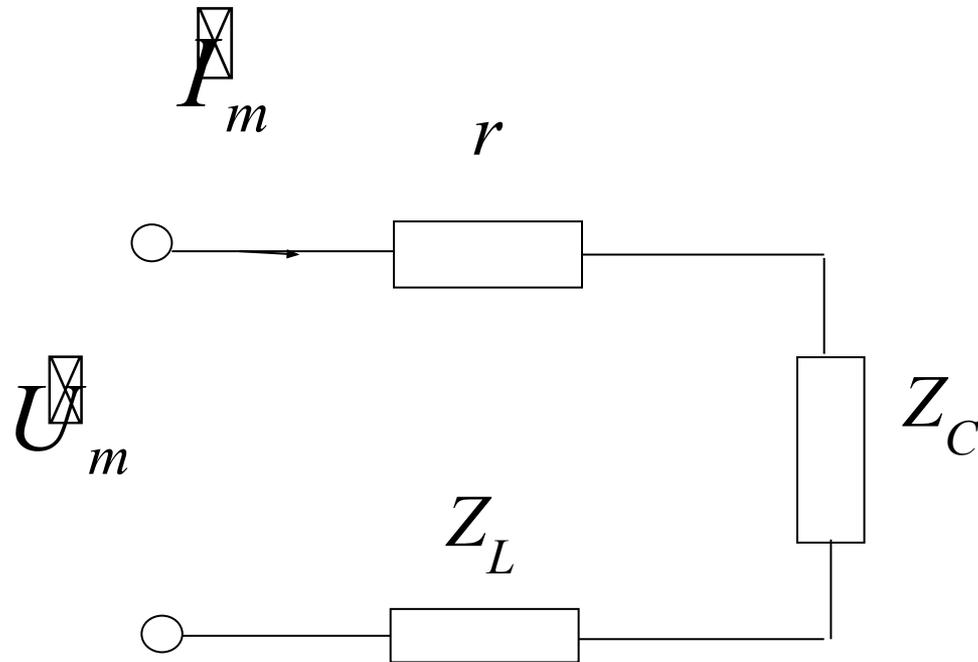
Напряжение на реактивных элементах достигает своего максимального значения в стороне от резонанса, а максимальные значения этих функций одинаковы.

Из всех комплексных коэффициентов передачи последовательного колебательного контура практический интерес представляет передаточная функция по напряжению на емкости, так как обычно выходное напряжение снимается с емкости.

## **4. Резонансні характеристики ПКК**

- **Резонансными характеристиками ПКК называют зависимость амплитуды тока в контуре или напряжений на его элементах от частоты.**

Рассмотрим эквивалентную комплексную  
схему замещения последовательного  
колебательного контура.



Зависимость амплитуды тока от частоты имеет следующий вид:

$$I_m = \frac{U_m}{\sqrt{r^2 + \left(\omega L - \frac{1}{\omega C}\right)^2}}$$

Проанализируем это уравнение, для чего воспользуемся случаями предельных значений частоты:

$$\omega = 0 \rightarrow z = \infty \rightarrow I_m = 0$$

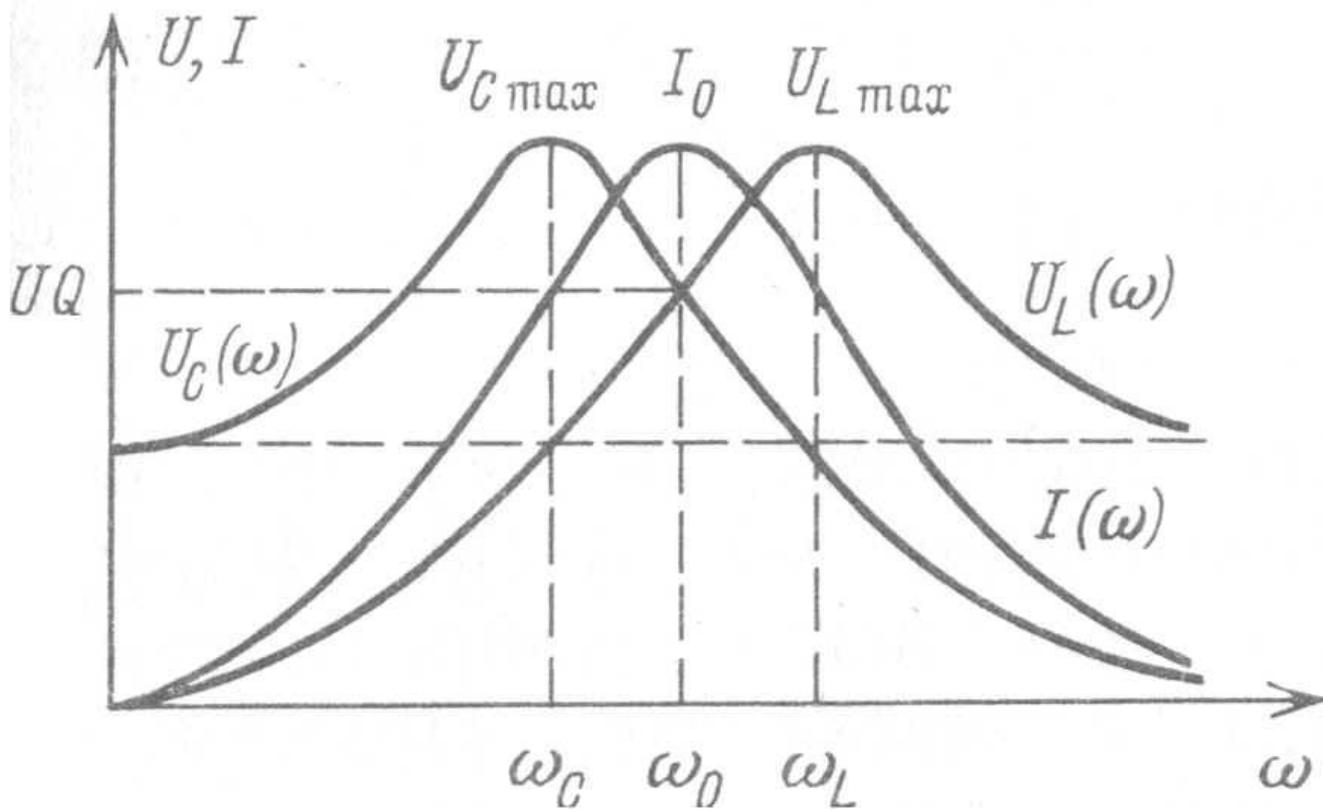
$$\omega = \omega_0 \rightarrow z = r \rightarrow I_m = \frac{U_m}{r}$$

$$\omega = \infty \rightarrow z = \infty \rightarrow I_m = 0$$

Амплитуды напряжений на реактивных элементах можно найти согласно закону Ома:

$$U_{mL}(\omega) = I_m(\omega)X_L(\omega) = \frac{U_m \omega L}{\sqrt{r^2 + \left(\omega L - \frac{1}{\omega C}\right)^2}}$$

$$U_{mC}(\omega) = I_m(\omega)X_C(\omega) = \frac{U_m}{\omega C \sqrt{r^2 + \left(\omega L - \frac{1}{\omega C}\right)^2}}$$



- При  $\omega = 0$  ток в цепи равен нулю и напряжение на активном сопротивлении также равно нулю. Учитывая, что  $X_L = \omega L$ , при  $\omega = 0$  эта величина также равна нулю и амплитуда напряжения  $U_{mL}(0) = 0$ . Напряжение, приложенное к контуру, выделится на емкости, и

$$U_{mC}(0) = U_{mBX}$$

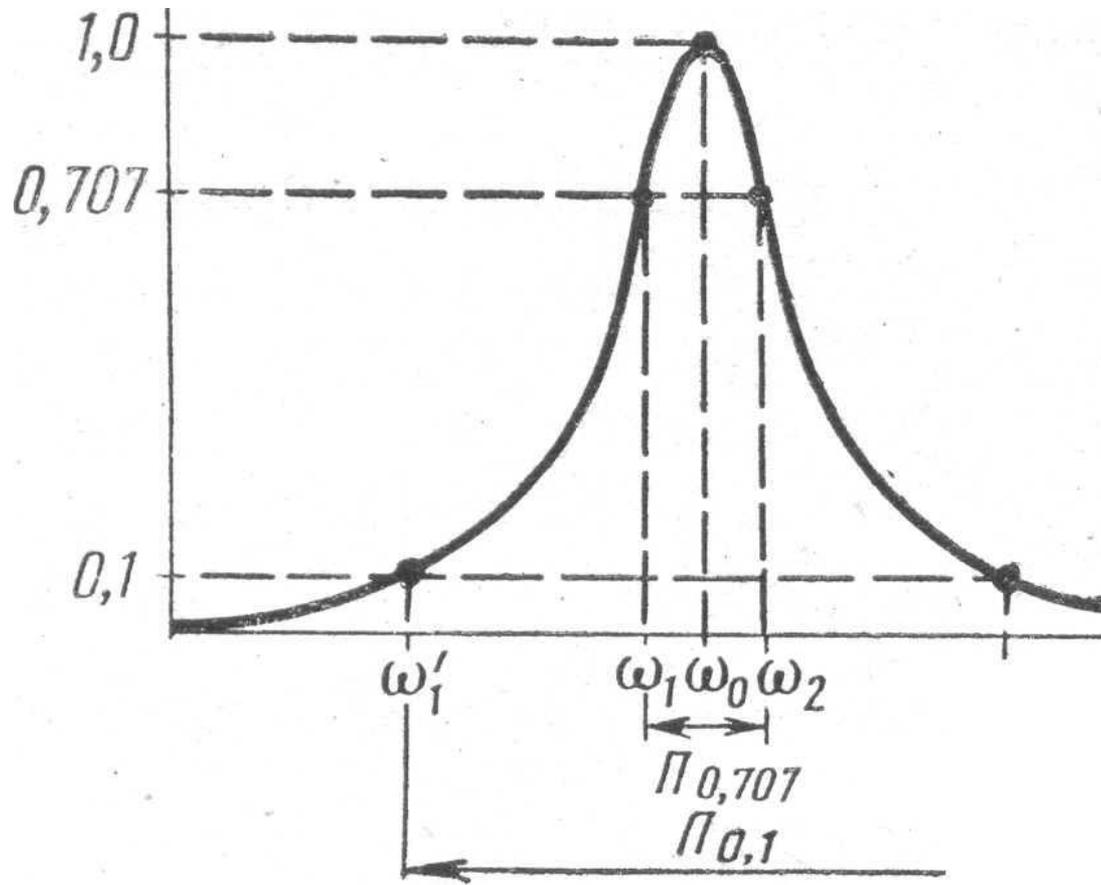
- При частоте, равной резонансной, наблюдается равенство напряжений на реактивных элементах, однако эти значения не максимальны. При изменении частоты в сторону уменьшения или увеличения от резонансной происходит незначительное вначале уменьшение тока, но за счет увеличения реактивных сопротивлений происходит рост напряжения на них.

- При  $\omega = \infty$  ток в цепи также равен нулю и напряжение на активном сопротивлении также равно нулю. Учитывая, что  $X_C = \frac{1}{\omega C}$ , при  $\omega = \infty$  эта величина также равна нулю и амплитуда напряжения  $U_{mC}(0) = 0$ . Напряжение, приложенное к контуру, выделится на индуктивности, и

$$U_{mL}(\infty) = U_{mBX}$$

## **5. Полоса пропускания ПКК**

- Полосой пропускания последовательного колебательного контура называется диапазон частот вблизи резонансной, на границах которого амплитуда тока в контуре снижается до уровня  $0,707$  своего максимального значения.**



- Разность граничных частот называется абсолютной полосой пропускания:

$$\Pi = \omega_2 - \omega_1$$

Отношение разности граничных частот к резонансной частоте называется относительной полосой пропускания:

$$\Pi_0 = \frac{\omega_2 - \omega_1}{\omega_0} = \frac{\Pi}{\omega_0}$$

$$\Pi = \omega_2 - \omega_1 = \frac{\omega_0}{Q} = \omega_0 d$$

$$\Pi_0 = \frac{\omega_2 - \omega_1}{\omega_0} = \frac{1}{Q} = d$$

## 6. Коэффициент прямоугольности амплитудно-частотной характеристики

- Коэффициентом прямоугольности резонансной кривой контура называется отношение полосы пропускания контура, отсчитанной на уровне  $\frac{1}{\sqrt{2}} \approx 0,707$ , к полосе пропускания, отсчитанной на уровне  $\frac{1}{10} = 0,1$ :

$$K_{\Pi} = \frac{\prod_{0,707}}{\prod_{0,1}}$$

- коэффициент прямоугольности для последовательного колебательного контура является постоянной величиной, не зависящей от его параметров:

$$K_{\Pi} = \frac{\omega_0 d}{10\omega_0 d} = 0,1$$