#### ЛЕКЦИЯ 8. ИЗБИРАТЕЛЬНЫЕ УСИЛИТЕЛИ И ГЕНЕРАТОРЫ

## 8.1. Избирательные усилители

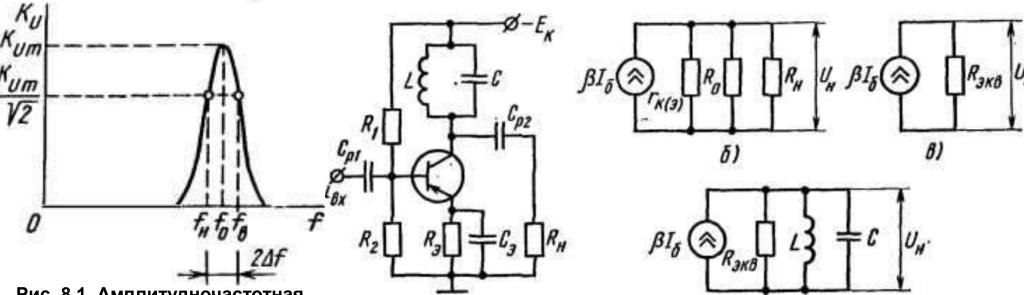


Рис. 8.1. Амплитудночастотная характеристика избирательных усилителей.

Рис. 8.2. Схема резонансного усилителя (а), его схемы замещения на резонансной частоте (б, в) и частоте, близкой к резонансной (г).

$$2\Delta f = f_{\rm B} - f_{\rm H} \qquad K_{Um} / \sqrt{2} \qquad (f_{\rm B} / f_{\rm H}) = 1,001 \div 1,1 \qquad Q = \frac{f_0}{2\Delta f} \text{ (8.1)} \qquad f_0 = \frac{1}{2\pi\sqrt{LC}}$$

$$R_0 = \frac{Z_c^2}{r}, \text{(8.2)} \qquad Z_c = \sqrt{\frac{L}{C}} \qquad Q = \frac{Z_c}{r} = \frac{R_0}{Z_c} \text{ (8.3)} \qquad R_{\rm SKB} = R_0 \|r_{\rm K(S)}\| R_{\rm H} \qquad Q_{\rm K.SKB} = \frac{R_{\rm SKB}}{Z_c} \cdot \text{(8.4)} \qquad f = \frac{\omega}{2\pi}$$

$$Z = \frac{1}{j\omega C} \|\omega L\| R_{_{9KB}}$$
 (8.5) 
$$Z = \frac{R_{_{9KB}}}{1 + jQ_{_{K.9KB}}} \left(\frac{f}{f_0} - \frac{f_0}{f}\right) \cdot \text{(8.6)} \quad \frac{f}{f_0} - \frac{f_0}{f} = \frac{f^2 - f_0^2}{f_0 f} = \frac{(f - f_0)(f + f_0)}{f_0 f} \cdot \text{(8.7)}$$

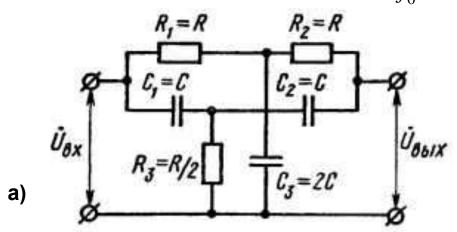
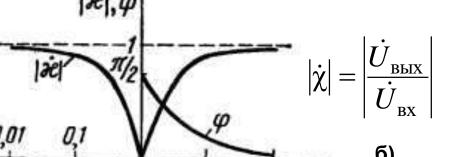


Рис. 8.3. Схема двойного Т-образного моста (а), зависимость его коэффициента передачи и угла фазового сдвига от частоты (б).



 $R_1 = R_2 = R, R_3 = R/2,$ 

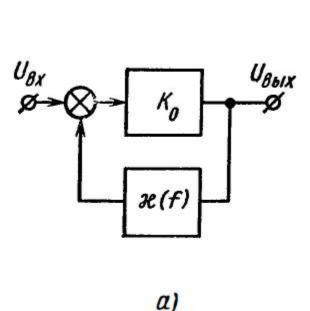
$$C_1 = C_2 = C, C_3 = 2C$$

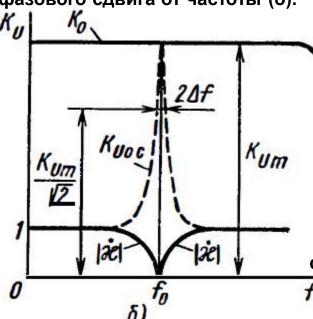
$$f_0 = \frac{1}{2\pi \cdot RC}$$
. (8.11)

При 
$$f \neq f_0 \quad |\dot{\chi}| \rightarrow 1$$

При 
$$f = f_0 \quad |\dot{\chi}| \rightarrow 0$$

Рис. 8.4. Структурная схема включения двойного Т-образного моста для создания избирательного усилителя (а), частотная характеристика избирательного усилителя (б).





## 8.2. Генераторы синусоидальных колебаний

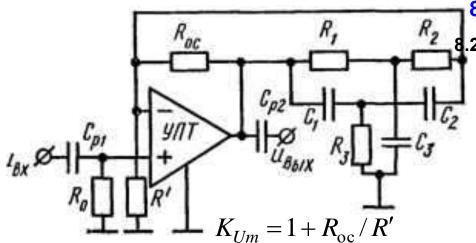


Рис. 8.5. Схема избирательного усилителя на ОУ с двойным Т-образным мостом.

.2.1. Условия генерации синусоидального сигнала

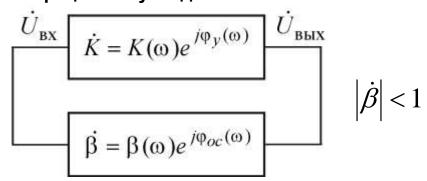
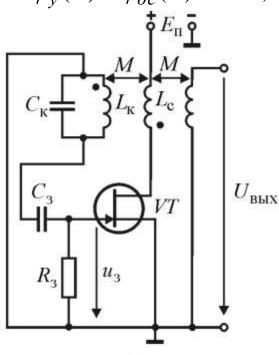


Рис. 8.6. Структурная схема генератора синусоидальных колебаний.

$$\varphi_{v}(\omega) + \varphi_{oc}(\omega) = 2\pi n, n = 0,1,3...$$
 (8.12)  $K(\omega) \cdot \beta(\omega) \ge 1$  (8.13)  $K(\omega_{0}) \cdot \beta(\omega_{0}) = 1$  (8.14)



a)

# **8.2.2.** Генератор с *LC*-контуром

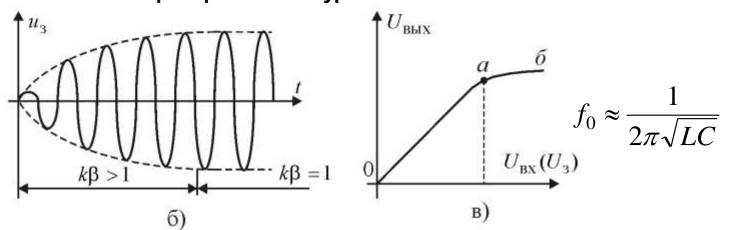


Рис. 8.7. Автогенератор с *LC*-контуром.

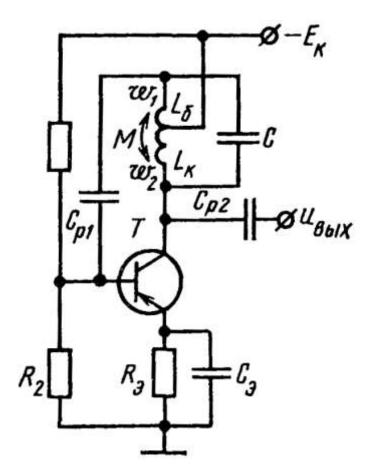


Рис. 8.8. Схема генератора с трехточечной индуктивной обратной связью.

$$C_{\rm pl} >> C$$
  $\beta \ge \sqrt{\frac{L_{\rm K}}{L_{\rm G}}} = \frac{w_2}{w_1}$ , (8.15)  $f_0 \approx \frac{1}{2\pi\sqrt{(L_{\rm K} + L_{\rm G})C}}$  (8.16)

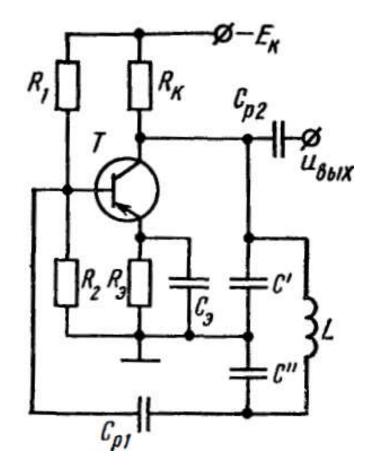


Рис. 8.9. Схема генератора с трехточечной емкостной обратной связью.

$$\delta_f = \frac{\Delta f}{f} \cdot 100\%$$
, (8.17)

$$\delta_f = 10^{-3} \div 10^{-5} \%$$

#### 8.2.3. *RC*-автогенератор на мосте Вина

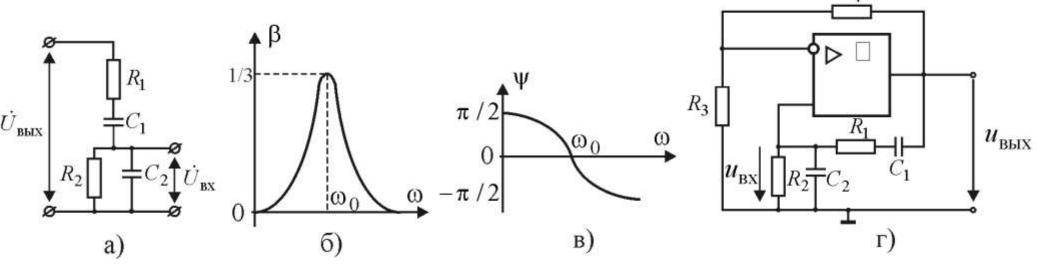


Рис. 8.10. Автогенератор на мосте Вина.

$$\dot{\beta} = \frac{\dot{U}_{\text{BX}}}{\dot{U}_{\text{BMX}}} = \beta(\omega) \cdot e^{j\psi(\omega)} \qquad \beta = 1/3 \qquad K_U > 3 \qquad R_4 / R_3 \ge 2$$

$$\omega_0 = \frac{1}{\sqrt{R_1 R_2 C_1 C_2}} = \frac{1}{RC}$$
  $R_1 = R_2 = R$  и  $C_1 = C_2 = C$ .