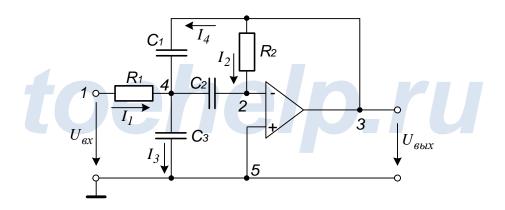
Для RC-цепи с операционным усилителем получить выражение передаточной функции $H(p)=U_{\text{вых}}(p)/U_{\text{вх}}(p)=(p^n+b_{n-1}p^{n-1}+\ldots+b_0)/(p^m+a_{m-1}p^{m-1}+\ldots+a_0)$ И построить её амплитудно-частотную характеристику для $\omega=0$; 0,5 ω_0 ; ω_0 ; 2 ω_0 ; 3 ω_0 ; где $\omega_0=\sqrt{a_0}$. При анализе полагать, что операционный усилитель идеальный, т.е. коэффициент

усиления и входное сопротивление его \to $^{\infty}$, а входное напряжение и выходное сопротивление \to 0.

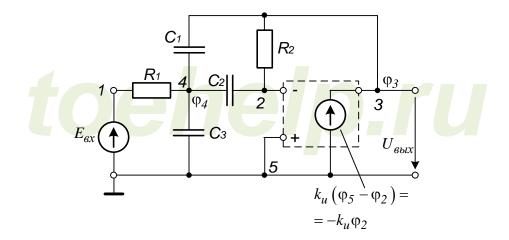
Числовые значения параметров указаны в таблице

таблиц:								
R_1 ,	R_2 ,	R_3 ,	R_4 ,	R_5 ,	C_1 ,	C_2 ,	C ₃ ,	
кОм	кОм	кОм	кОм	кОм	мкФ	мкФ	мкФ	
0.1	1	-	-	-	1	1	10,8	



Решение:

Исходную схему преобразуем в эквивалентную операторную схему замещения. В этой схеме ОУ представлен источником ЭДС, управляемым разностью входных напряжений. Токи входных электродов отсутствуют в предположении, что входное сопротивление бесконечно велико.



На эквивалентной схеме потенциалы узлов $\varphi(t)$, ЭДС источника $e_{\rm ex}(t)$, выходное напряжение $u_{\rm golx}(t)$ и проводимости ветвей представлены соответствующими им изображениями по Лапласу $\varphi(p)$, $E_{\rm ex}(p)$, $U_{\rm golx}(p)$ и Y(p), где $p=s+j\omega$ - комплексная

переменная. Далее, где возможно, будем изображения функций записывать компактно φ , $E_{\rm ex}$, $U_{\rm obs}$ и Y, опуская их зависимость от переменной р.

В цепи три независимых узла; потенциал нижнего узла полагаем равным нулю ($\phi_5 = 0$). Система должна состоять из 3-х уравнений — два уравнения для потенциалов узлов пассивной части цепи, третье уравнение — математическая модель идеализированного ОУ.

$$\begin{cases} Y_{I1}\phi_4 - Y_{I2}\phi_2 - Y_{I3}\phi_3 = I_{I1} \\ -Y_{2I}\phi_4 + Y_{22}\phi_2 - Y_{23}\phi_3 = I_{22} \\ -k_u\phi_2 = \phi_3 \end{cases}$$

Исключив второй узловой ток, запишем систему уравнений в более удобной форме:

$$\begin{cases} \varphi_4 = \frac{I}{Y_{11}} I_{11} + \frac{Y_{12}}{Y_{11}} \varphi_2 + \frac{Y_{13}}{Y_{11}} \varphi_3 \\ \varphi_2 = \frac{Y_{21}}{Y_{22}} \varphi_4 + \frac{Y_{23}}{Y_{22}} \varphi_3 \\ \varphi_3 = -k_u \varphi_2 \end{cases}$$

Решим эту систему уравнений последовательно исключая переменные:

$$\begin{split} \varphi_2 &= \frac{Y_{21}}{Y_{22}} \left[\frac{1}{Y_{11}} I_{11} + \frac{Y_{12}}{Y_{11}} \varphi_2 + \frac{Y_{13}}{Y_{11}} \varphi_3 \right] + \frac{Y_{23}}{Y_{22}} \varphi_3 \\ \varphi_2 &- \frac{Y_{21}}{Y_{22}} \frac{Y_{12}}{Y_{11}} \varphi_2 = \frac{Y_{21}}{Y_{22}} \frac{1}{Y_{11}} I_{11} + \left[\frac{Y_{21}}{Y_{22}} \frac{Y_{13}}{Y_{11}} + \frac{Y_{23}}{Y_{22}} \right] \varphi_3 \\ \varphi_2 \left(1 - \frac{Y_{21}Y_{12}}{Y_{22}Y_{11}} \right) &= \frac{Y_{21}}{Y_{22}Y_{11}} I_{11} + \left(\frac{Y_{21}Y_{13} + Y_{23}Y_{11}}{Y_{22}Y_{11}} \right) \varphi_3 \\ \varphi_2 \left(\frac{Y_{22}Y_{11} - Y_{21}Y_{12}}{Y_{22}Y_{11}} \right) &= \frac{Y_{21}}{Y_{22}Y_{11}} I_{11} + \left(\frac{Y_{21}Y_{13} + Y_{23}Y_{11}}{Y_{22}Y_{11}} \right) \varphi_3 \\ \varphi_2 &= \frac{Y_{21}}{Y_{22}Y_{11} - Y_{21}Y_{12}} I_{11} + \left(\frac{Y_{21}Y_{13} + Y_{23}Y_{11}}{Y_{22}Y_{11} - Y_{21}Y_{12}} \right) \varphi_3 \end{split}$$

Примем $Y_{22}Y_{11} - Y_{21}Y_{12} = \Delta$

тогда
$$\varphi_2=rac{Y_{2I}}{\varDelta}I_{1I}+igg(rac{Y_{2I}Y_{I3}+Y_{23}Y_{II}}{\varDelta}igg)\!arphi_3$$

$$\varphi_3=-k_u \varphi_2=-k_u \Bigg[rac{Y_{2I}}{\varDelta}I_{II}+igg(rac{Y_{2I}Y_{I3}+Y_{23}Y_{II}}{\varDelta}igg)\!arphi_3\Bigg]$$

$$\varphi_{3} + k_{u} \left(\frac{Y_{21}Y_{13} + Y_{23}Y_{11}}{\Delta} \right) \varphi_{3} = -k_{u} \frac{Y_{21}}{\Delta} I_{11}$$

$$\varphi_{3} \left[I + k_{u} \frac{Y_{21}Y_{13} + Y_{23}Y_{11}}{\Delta} \right] = -k_{u} \frac{Y_{21}}{\Delta} I_{11}$$

Исключая единицу в скобках и сокращая общий множитель k_u , получаем

$$\varphi_3(Y_{21}Y_{13} + Y_{23}Y_{11}) = -Y_{21}I_{11}$$

$$\varphi_3 = \frac{-Y_{21}I_{11}}{Y_{21}Y_{13} + Y_{23}Y_{11}}$$

Запишем выражения для проводимостей и узловых токов:

$$\begin{split} Y_{11} &= C_1 p + C_2 p + C_3 p + \frac{1}{R_1} = \left(C_1 + C_2 + C_3\right) p + \frac{1}{R_1} = \frac{\left(C_1 + C_2 + C_3\right) R_1 p + 1}{R_1} \\ Y_{22} &= p C_2 + \frac{1}{R_2} = \frac{1 + R_2 C_2 p}{R_2} \\ Y_{12} &= Y_{21} = C_2 p \\ Y_{13} &= Y_{31} = C_1 p \\ Y_{23} &= Y_{32} = \frac{1}{R_2} \\ I_{11} &= E_{ex} Y_1 = \frac{E_{ex}}{R_1} \end{split}$$

тогда:

$$\varphi_{3} = \frac{-Y_{21}I_{11}}{Y_{21}Y_{13} + Y_{23}Y_{11}} = \frac{-C_{2}p \cdot \frac{E_{ex}}{R_{1}}}{C_{2}p \cdot C_{1}p + \frac{1}{R_{2}} \cdot \frac{(C_{1} + C_{2} + C_{3})R_{1}p + 1}{R_{1}}} = \frac{-\frac{C_{2}E_{ex}p}{R_{1}}}{C_{1}C_{2}p^{2} + \frac{(C_{1} + C_{2} + C_{3})R_{1}p + 1}{R_{1}R_{2}}} = \frac{-\frac{C_{2}E_{ex}p}{R_{1}}}{\frac{C_{1}C_{2}R_{1}R_{2}p^{2} + (C_{1} + C_{2} + C_{3})R_{1}p + 1}{R_{1}R_{2}}} = \frac{-R_{2}C_{2}E_{ex}p}{C_{1}C_{2}R_{1}R_{2}p^{2} + (C_{1} + C_{2} + C_{3})R_{1}p + 1}$$

Искомая передаточная функция:

$$K(p) = \frac{U_{\text{\tiny GbLX}}(p)}{E_{\text{\tiny GX}}(p)} = \frac{\varphi_3 - \varphi_0}{E_{\text{\tiny GX}}} = \frac{\varphi_3}{E_{\text{\tiny GX}}} = \frac{\frac{-R_2C_2E_{\text{\tiny GX}}p}{C_1C_2R_1R_2p^2 + (C_1 + C_2 + C_3)R_1p + 1}}{E_{\text{\tiny GX}}} = \frac{\frac{-R_2C_2p}{C_1C_2R_1R_2}}{\frac{-R_2C_2p}{C_1C_2R_1R_2}} = \frac{\frac{-R_2C_2p}{C_1C_2R_1R_2}}{\frac{-R_2C_2R_1R_2}{C_1C_2R_1R_2}} = \frac{\frac{-R_2C_2p}{C_1C_2R_1R_2}}{\frac{-R_2C_2R_1R_2}{C_1C_2R_1R_2}} = \frac{\frac{-R_2C_2p}{C_1C_2R_1R_2}}{\frac{-R_2C_2R_1R_2}{C_1C_2R_1R_2}} = \frac{\frac{-R_2C_2p}{C_1C_2R_1R_2}}{\frac{-R_2C_2R_1P_2}{C_1C_2R_1R_2}} = \frac{\frac{-R_2C_2p}{C_1C_2R_1R_2}}{\frac{-R_2C_2R_1P_2}{C_1C_2R_1R_2}} = \frac{\frac{-R_2C_2p}{C_1C_2R_1R_2}}{\frac{-R_2C_2R_1P_2}{C_1C_2R_1R_2}} = \frac{\frac{-R_2C_2p}{C_1C_2R_1R_2}}{\frac{-R_2C_2R_1R_2}{C_1C_2R_1R_2}} = \frac{\frac{-R_2C_2p}{C_1C_2R_1R_2}}{\frac{-R_2C_2R_1R_2}{C_1C_2R_1R_2}} = \frac{\frac{-R_2C_2p}{C_1C_2R_1R_2}}{\frac{-R_2C_2R_1R_2}{C_1C_2R_1R_2}} = \frac{\frac{-R_2C_2p}{C_1C_2R_1R_2}}{\frac{-R_2C_2R_1R_2}{C_1C_2R_1R_2}} = \frac{\frac{-R_2C_2p}{C_1C_2R_1R_2}}{\frac{-R_2C_2R_1R_2}{C_1C_2R_1R_2}} = \frac{1}{1\times 10^{-6} \cdot 1\times 10^{-6} \cdot 1000} = 1\times 10^{7}}$$

Тогда:

$$K(p) = \frac{b_1 p}{p^2 + a_1 p + a_0} = \frac{-10000 p}{p^2 + 12800 p + 1 \times 10^7}$$

Найдем и построим АЧХ:

Для анализа передаточных свойств фильтра, представим функцию K(p) в комплексной форме записи заменив переменную p на $j\omega$

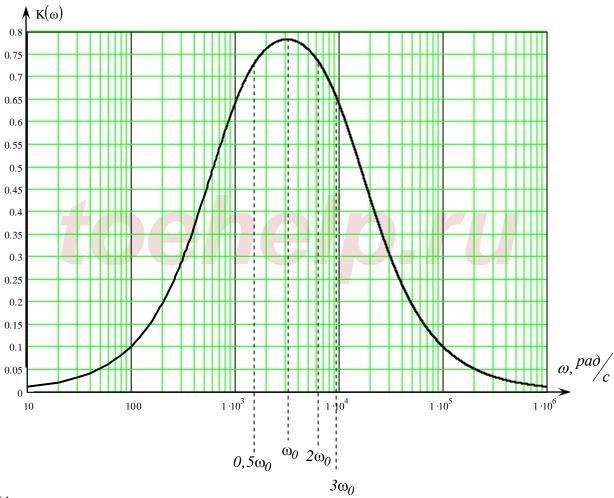
$$K(j\omega) = \frac{-10000 \cdot j\omega}{(j\omega)^2 + 12800 \cdot j\omega + 1 \times 10^7} = \frac{-j10000\omega}{1 \times 10^7 - \omega^2 + j12800\omega} = |K(j\omega)| \cdot e^{j\psi(\omega)},$$

где $|H(j\omega)|$ - амплитудно-частотная характеристика (AЧX)

$$\begin{split} \left| K(j\omega) \right| &= \frac{10000\omega}{\sqrt{\left(1 \times 10^7 - \omega^2\right)^2 + \left(12800 \cdot \omega\right)^2}} = \frac{10000\omega}{\sqrt{1 \times 10^{14} - 2 \cdot 1 \times 10^7 \omega^2 + \omega^4 + 12800^2 \cdot \omega^2}} = \\ &= \frac{10000\omega}{\sqrt{\omega^4 + 1,4384 \times 10^8 \omega^2 + 1 \times 10^{14}}} \end{split}$$

По найденному выражению можно построить график АЧХ.

График АЧХ:



Здесь:

$$\omega_0 = \sqrt{a_0} = \sqrt{1 \times 10^7} = 3162,3 \frac{pao}{c}$$

При $\omega = 0$, K=0