ФЕДЕРАЛЬНОЕ ГОСУДАРСТВЕННОЕ АВТОНОМНОЕ ОБРАЗОВАТЕЛЬНОЕ УЧРЕЖДЕНИЕ ВЫСШЕГО ОБРАЗОВАНИЯ «НАЦИОНАЛЬНЫЙ ИССЛЕДОВАТЕЛЬСКИЙ УНИВЕРСИТЕТ «ВЫСШАЯ ШКОЛА ЭКОНОМИКИ»

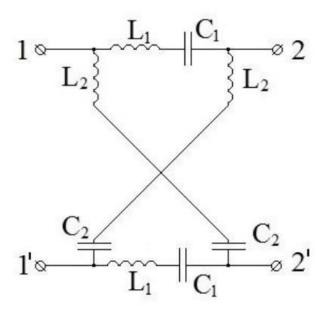
Московский институт электроники и математики им. А.Н. Тихонова Департамент электронной инженерии

Курс: Теория электрических цепей

Домашнее задание №3

«Фильтры»

Ефремов Виктор Васильевич БИТ-203 Вариант 6 $L=L_1=50$ мГн, $L_2=10$ мГн, $C=C_1=10$ мкФ, $C_2=1$ мкФ.



Система уравнений для А-параметров:

$$\begin{aligned} U_1 &= A_{11}U_2 + A_{12}I_2 \\ I_1 &= A_{21}U_2 + A_{22}I_2 \end{aligned}$$

Рассмотрим фильтр в режиме холостого хода и примем 1' за землю, тогда

$$\begin{split} \varphi_2 &= \frac{U_1 * \left(j \omega L_2 + \frac{1}{j \omega C_2} \right)}{j \omega (L_1 + L_2) + \frac{1}{j \omega C_1} + \frac{1}{j \omega C_2}} \\ \varphi_{2'} &= \frac{U_1 * \left(j \omega L_1 + \frac{1}{j \omega C_1} \right)}{j \omega (L_1 + L_2) + \frac{1}{j \omega C_1} + \frac{1}{j \omega C_2}} \\ U_2 &= \varphi_2 - \varphi_{2'} = \frac{U_1 * \left(j \omega (L_2 - L_1) + \frac{1}{j \omega C_2} - \frac{1}{j \omega C_1} \right)}{j \omega (L_1 + L_2) + \frac{1}{j \omega C_1} + \frac{1}{j \omega C_2}} = U_1 * \frac{(C_1 - C_2) - \omega^2 C_1 C_2 (L_2 - L_1)}{(C_1 + C_2) - \omega^2 C_1 C_2 (L_2 + L_1)} \\ A_{11} &= \frac{U_1}{U_2} = \frac{(C_1 + C_2) - \omega^2 C_1 C_2 (L_2 + L_1)}{(C_1 - C_2) - \omega^2 C_1 C_2 (L_2 - L_1)} \\ A_{11}(0) &= \frac{C_1 + C_2}{C_1 - C_2} = \frac{10 + 1}{10 - 1} \approx 1.22 > 1 \\ A_{11}(\infty) &= \frac{L_2 + L_1}{L_2 - L_1} = \frac{10 + 50}{10 - 50} = -1.5 < -1 \end{split}$$

Поэтому это полосовой фильтр.

Найдем граниные частоты:

$$A_{11}(\omega) = 1$$

$$(C_1 + C_2) - \omega^2 C_1 C_2 (L_2 + L_1) = (C_1 - C_2) - \omega^2 C_1 C_2 (L_2 - L_1)$$

$$2C_2 = 2\omega^2 C_1 C_2 L_1$$

$$\omega = \sqrt{\frac{1}{L_1 C_1}} = \sqrt{\frac{1}{50 * 10^{-3} * 10 * 10^{-6}}} \approx 1414.21$$

$$f = \frac{\omega}{2\pi} \approx \frac{1414.21}{2 * 3.1415926} \approx 225.08 \, \text{Гц}$$

$$A_{11}(\omega) = -1$$

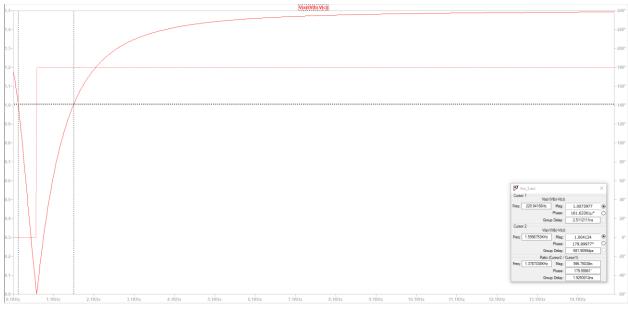
$$(C_1 + C_2) - \omega^2 C_1 C_2 (L_2 + L_1) = -(C_1 - C_2) + \omega^2 C_1 C_2 (L_2 - L_1)$$

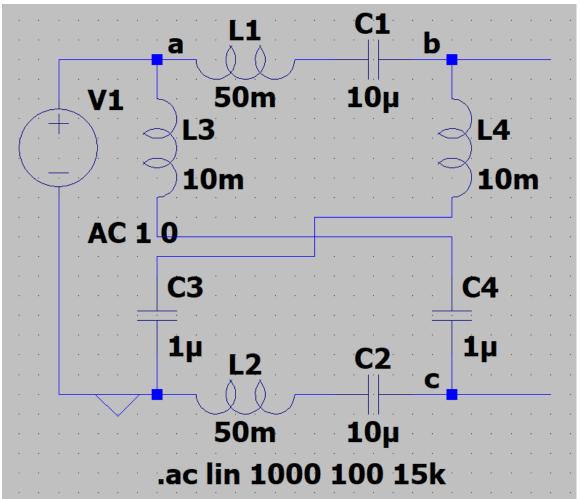
$$2C_1 = 2\omega^2 C_1 C_2 L_2$$

$$\omega = \sqrt{\frac{1}{L_2 C_2}} = \sqrt{\frac{1}{10 * 10^{-3} * 1 * 10^{-6}}} \approx 10000$$

$$f = \frac{\omega}{2\pi} \approx \frac{10000}{2 * 3.1415926} \approx 1591.55 \, \text{Гц}$$

Симуляция спайса ниже. Можно видеть, что граничные частоты отличаются от теоретически рассчитаных всего на несколько герц.





Положим $\omega' = 6*10^3$, $\omega'' = 30*10^3$. Найдем характерестическое сопротивление, коэффициент ослабления и коэффициент фазы.

$$A_{11} = \frac{U_1}{U_2} = \frac{(C_1 + C_2) - \omega^2 C_1 C_2 (L_2 + L_1)}{(C_1 - C_2) - \omega^2 C_1 C_2 (L_2 - L_1)} = \frac{11 * 10^{-6} - \omega^2 * 10 * 10^{-12} * 60 * 10^{-3}}{9 * 10^{-6} - \omega^2 * 10 * 10^{-12} * (-40) * 10^{-3}}$$
$$= \frac{11 - 6 * 10^{-7} * \omega^2}{9 + 4 * 10^{-7} * \omega^2} = \frac{110 * 10^6 - 6\omega^2}{90 * 10^6 + 4\omega^2}$$

$$A_{11}(\omega') = -0.45$$

 $A_{11}(\omega'') = -1.43$

Известно (см. например лекции), что

$$\begin{split} Z_C &= \sqrt{Z_K Z_X} \\ Z_X &= \frac{j\omega(L_1 + L_2) + \frac{1}{j\omega C_1} + \frac{1}{j\omega C_2}}{2} \\ Z_K &= 2*\left(j\omega L_1 + \frac{1}{j\omega C_1}\right) || \left(j\omega L_2 + \frac{1}{j\omega C_2}\right) = \frac{2*\left(j\omega L_1 + \frac{1}{j\omega C_1}\right) * \left(j\omega L_2 + \frac{1}{j\omega C_2}\right)}{j\omega L_1 + \frac{1}{j\omega C_1} + j\omega L_2 + \frac{1}{j\omega C_2}} \\ &= \frac{1}{Z_X} * \left(j\omega L_1 + \frac{1}{j\omega C_1}\right) * \left(j\omega L_2 + \frac{1}{j\omega C_2}\right) \\ Z_C &= \sqrt{\left(j\omega L_1 + \frac{1}{j\omega C_1}\right) * \left(j\omega L_2 + \frac{1}{j\omega C_2}\right)} \\ Z_C(\omega') \\ &= \sqrt{\left(j6*10^3*50*10^{-3} + \frac{1}{j6*10^3*10*10^{-6}}\right) * \left(j6*10^3*10*10^{-3} + \frac{1}{j6*10^3*1*10^{-6}}\right)}} \\ &\approx 173.85 \\ Z_C(\omega'') \\ &= \sqrt{\left(j30*10^3*50*10^{-3} + \frac{1}{j30*10^3*10*10^{-6}}\right) * \left(j30*10^3*10*10^{-3} + \frac{1}{j30*10^3*11*10^{-6}}\right)}} \\ &\approx j631.75 \end{split}$$

Т.к. фильтр из задания симметричный, то посчитаем постоянную передачи $\Gamma = A + jB$, и из нее найдем постоянные ослабления и фазы.

Известно (см. например лекции), что

$$\tanh \Gamma = \sqrt{\frac{Z_{K}}{Z_{X}}} = \frac{\sqrt{Z_{K}Z_{X}}}{Z_{X}} = \frac{Z_{C}}{Z_{X}}$$

$$Z_{X}(\omega') = \frac{j * 6 * 10^{3} * 60 * 10^{-3} + \frac{1}{j * 6 * 10^{3} * 10 * 10^{-6}} + \frac{1}{j * 6 * 10^{3} * 1 * 10^{-6}}}{2} \approx j88.33$$

$$\tanh \Gamma(\omega') \approx \frac{173.85}{j88.33} \approx -j1.97$$

 $\Gamma(\omega') \approx -j1.1$

Т.е. в случае $\omega'=6*10^3$ (частота в полосе пропускания) постоянная ослабления A=0, а постоянная фазы B=-1.1.

$$Z_{X}(\omega'') = \frac{j * 30 * 10^{3} * 60 * 10^{-3} + \frac{1}{j * 30 * 10^{3} * 10 * 10^{-6}} + \frac{1}{j * 30 * 10^{3} * 1 * 10^{-6}}}{2} \approx j881.67$$

$$\tanh \Gamma(\omega'') \approx \frac{j631.75}{j881.67} \approx 0.72$$

$$\Gamma(\omega'') \approx 0.9$$

В случае же $\omega''=6*10^3$ (частота в полосе задерживания) постоянная ослабления A=0.9, а постоянная фазы B=0.

3.

Посчитаем А-параметры.

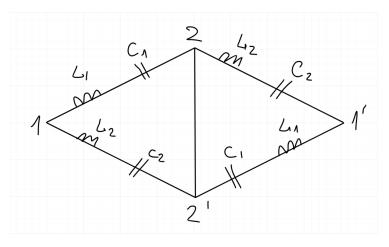
$$U_1 = A_{11}U_2 + A_{12}I_2$$

$$I_1 = A_{21}U_2 + A_{22}I_2$$

Рассмотрим фильтр в режиме холостого хода. Выше было посчитано, что

$$\begin{aligned} U_2 &= \varphi_2 - \varphi_{2'} = \frac{U_1 * \left(j\omega(L_2 - L_1) + \frac{1}{j\omega C_2} - \frac{1}{j\omega C_1} \right)}{j\omega(L_1 + L_2) + \frac{1}{j\omega C_1} + \frac{1}{j\omega C_2}} = U_1 * \frac{(C_1 - C_2) - \omega^2 C_1 C_2 (L_2 - L_1)}{(C_1 + C_2) - \omega^2 C_1 C_2 (L_2 + L_1)} \\ A_{11} &= \frac{U_1}{U_2} = \frac{(C_1 + C_2) - \omega^2 C_1 C_2 (L_2 + L_1)}{(C_1 - C_2) - \omega^2 C_1 C_2 (L_2 - L_1)} \\ A_{21} &= \frac{I_1}{U_2} = \frac{U_1}{Z_X U_2} = \frac{A_{11}}{Z_X} = \frac{(C_1 + C_2) - \omega^2 C_1 C_2 (L_2 + L_1)}{(C_1 - C_2) - \omega^2 C_1 C_2 (L_2 - L_1)} * \frac{2}{j\omega(L_1 + L_2) + \frac{1}{j\omega C_1} + \frac{1}{j\omega C_2}} \end{aligned}$$

Рассмотрим теперь режим короткого замыкания (схематичный рисунок ниже):



Ток из узла 1 в 2, по правилу делителя токов, будет равен $I_1*\frac{Z_2}{Z_1+Z_2}$, где $Z_k=j\omega L_k+\frac{1}{j\omega C_k}$. Аналогично ток из 1 в 2' будет равен $I_1*\frac{Z_1}{Z_1+Z_2}$. Откуда, ток из 2 в 2' будет равен их разности

$$\begin{split} I_2 &= I_1 * \frac{Z_2 - Z_1}{Z_1 + Z_2} \\ A_{22} &= \frac{I_1}{I_2} = \frac{Z_1 + Z_2}{Z_2 - Z_1} = \frac{j\omega(L_1 + L_2) + \frac{1}{j\omega C_1} + \frac{1}{j\omega C_2}}{j\omega(L_2 - L_1) - \frac{1}{j\omega C_1} + \frac{1}{j\omega C_2}} = \frac{(C_1 + C_2) - \omega^2 C_1 C_2 (L_1 + L_2)}{(C_1 - C_2) - \omega^2 C_1 C_2 (L_2 - L_1)} = A_{11} \\ A_{12} &= \frac{U_1}{I_2} = \frac{I_1 * 2 * \frac{Z_1 Z_2}{Z_1 + Z_2}}{I_2} = \frac{2Z_1 Z_2}{Z_2 - Z_1} = \frac{2 * \left(j\omega L_1 + \frac{1}{j\omega C_1}\right) * \left(j\omega L_2 + \frac{1}{j\omega C_2}\right)}{j\omega(L_2 - L_1) - \frac{1}{j\omega C_1} + \frac{1}{j\omega C_2}} \\ &= \frac{2\left(1 - \omega^2 L_1 C_1\right)(1 - \omega^2 L_2 C_2)}{j\omega(C_1 - C_2) - j\omega^3 C_1 C_2 (L_2 - L_1)} \end{split}$$

Подставим числа (я привожу только конечный ответ ради краткости):

| | ω' | ω'' |
|----------|-----------|------------|
| A_{11} | -0.45 | -1.43 |
| A_{12} | j155 | -j649 |
| A_{21} | j0.0051 | j0.0016 |
| A_{22} | -0.45 | -1.43 |
| Det A | 0.993 | 1.0065 |

Можно видеть что уравнение связи ($Det\ A = A_{11}A_{22} - A_{12}A_{21} = 1$) вполне выполняется (с поправкой на округления при вычислениях).

Пусть сопротивление нагрузки равно $Z_{\rm H}=Z_{\it C}(\omega')=174~{\rm OM}$, а ток $I_2=1~{\rm A}$. Найдем напряжение и ток на входе, а также входное сопротивление. Для этого воспользуемся уравнением Апараметров.

$$U_1 = A_{11}U_2 + A_{12}I_2$$
 $I_1 = A_{21}U_2 + A_{22}I_2$
 $U_2 = I_2 * Z_{\rm H} = 1 * 174 = 174 \, {\rm B}$
Для $\omega' = 6 * 10^3$
 $U_1 = -0.45 * 174 + j155 * 1 = -78.3 + j155$
 $I_1 = j0.0051 * 174 - 0.45 * 1 = -0.45 + j0.8874$
 $Z_{\rm Bx} = \frac{U_1}{I_1} = \frac{-78.3 + j155}{-0.45 + j0.8874} \approx -103.5 + j204.8$
Для $\omega'' = 30 * 10^3$
 $U_1 = -1.43 * 174 - j649 * 1 = -248.82 - j649$
 $I_1 = j0.0016 * 174 - 1.43 * 1 = -1.43 + j0.2784$
 $Z_{\rm Bx} = \frac{U_1}{I_1} = \frac{-248.82 - j649}{-1.43 + j0.2784} \approx 606.1 + j1580.9$