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

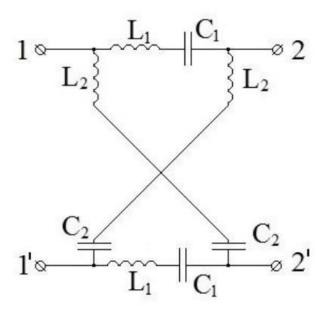
Московский институт электроники и математики им. А.Н. Тихонова Департамент электронной инженерии

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:

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

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

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

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

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

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

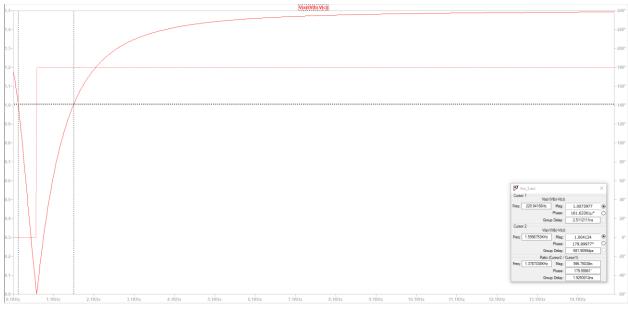
$$(C_1 + C_2) - \omega^2 C_1 C_2 (L_2 + L_1) = -(C_1 - C_2) + \omega^2 C_1 C_2 (L_2 - L_1)$$

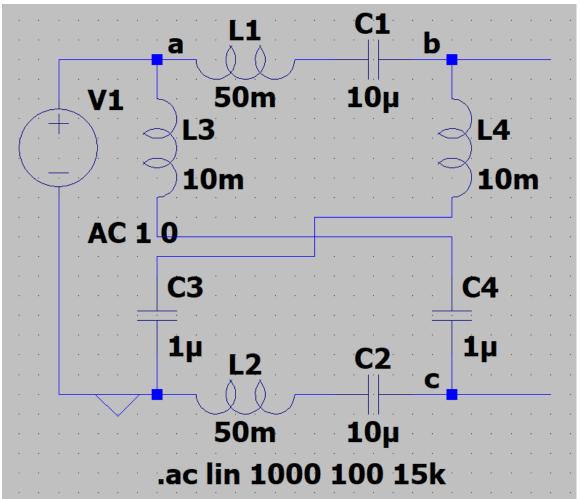
$$2C_1 = 2\omega^2 C_1 C_2 L_2$$

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

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

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.

$$A_{11} = \frac{U_1}{U_2} = \frac{(C_1 + C_2) - \omega^2 C_1 C_2 (L_2 + L_1)}{(C_1 - C_2) - \omega^2 C_1 C_2 (L_2 - L_1)} = \frac{11 * 10^{-6} - \omega^2 * 10 * 10^{-12} * 60 * 10^{-3}}{9 * 10^{-6} - \omega^2 * 10 * 10^{-12} * (-40) * 10^{-3}}$$
$$= \frac{11 - 6 * 10^{-7} * \omega^2}{9 + 4 * 10^{-7} * \omega^2} = \frac{110 * 10^6 - 6\omega^2}{90 * 10^6 + 4\omega^2}$$
$$A_{11}(\omega') = -0.45$$

$$A_{11}(\omega') = -0.45$$
  
 $A_{11}(\omega'') = -1.43$ 

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

$$\Gamma = \ln(A_{11} + \sqrt{A_{12}A_{21}})$$

Значения для А-параметров посчитаны ниже, в пункте 3. Подставляя их получим

$$\Gamma(\omega') = \ln(-0.45 + \sqrt{j155 * j0.0051}) = -0.0035 + j2.04$$
  $A(\omega') = -0.0035$  Нп  $B(\omega') = 2.04$  рад

$$\Gamma(\omega'')=\ln\left(-1.43+\sqrt{-j649*j0.0016}\right)=-\mathbf{0}.\mathbf{89}+\mathbf{j3}.\mathbf{14}$$
  $A(\omega'')=-0.89$  Нп  $B(\omega'')=3.14$  рад

 $\omega'$  в полосе пропускания и кооэфициент ослабления мал, как и ожидалось.

Замечание. Постоянную передачи можно также вычислять из соотношения  $\tanh \Gamma = \sqrt{\frac{Z_{\rm K}}{Z_{\rm X}}}$ . Но в этом случае будет немного проблем, т.к. добавление  $i\pi$  не меняет гиперболический тангес и искать постоянную фазы надо из дополнительных соотношений.

3.

Посчитаем А-параметры.

$$U_1 = A_{11}U_2 + A_{12}I_2$$
  
$$I_1 = A_{21}U_2 + A_{22}I_2$$

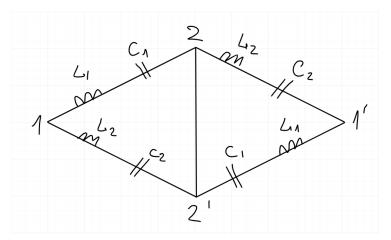
Рассмотрим фильтр в режиме холостого хода. Выше было посчитано, что

$$U_{2} = \varphi_{2} - \varphi_{2'} = \frac{U_{1} * \left(j\omega(L_{2} - L_{1}) + \frac{1}{j\omega C_{2}} - \frac{1}{j\omega C_{1}}\right)}{j\omega(L_{1} + L_{2}) + \frac{1}{j\omega C_{1}} + \frac{1}{j\omega C_{2}}} = U_{1} * \frac{(C_{1} - C_{2}) - \omega^{2}C_{1}C_{2}(L_{2} - L_{1})}{(C_{1} + C_{2}) - \omega^{2}C_{1}C_{2}(L_{2} + L_{1})}$$

$$A_{11} = \frac{U_{1}}{U_{2}} = \frac{(C_{1} + C_{2}) - \omega^{2}C_{1}C_{2}(L_{2} + L_{1})}{(C_{1} - C_{2}) - \omega^{2}C_{1}C_{2}(L_{2} - L_{1})}$$

$$A_{21} = \frac{I_{1}}{U_{2}} = \frac{U_{1}}{Z_{X}U_{2}} = \frac{A_{11}}{Z_{X}} = \frac{(C_{1} + C_{2}) - \omega^{2}C_{1}C_{2}(L_{2} + L_{1})}{(C_{1} - C_{2}) - \omega^{2}C_{1}C_{2}(L_{2} - L_{1})} * \frac{2}{j\omega(L_{1} + L_{2}) + \frac{1}{j\omega C_{1}} + \frac{1}{j\omega C_{2}}}$$

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

$$I_{2} = I_{1} * \frac{Z_{2} - Z_{1}}{Z_{1} + Z_{2}}$$

$$A_{22} = \frac{I_{1}}{I_{2}} = \frac{Z_{1} + Z_{2}}{Z_{2} - Z_{1}} = \frac{j\omega(L_{1} + L_{2}) + \frac{1}{j\omega C_{1}} + \frac{1}{j\omega C_{2}}}{j\omega(L_{2} - L_{1}) - \frac{1}{j\omega C_{1}} + \frac{1}{j\omega C_{2}}} = \frac{(C_{1} + C_{2}) - \omega^{2}C_{1}C_{2}(L_{1} + L_{2})}{(C_{1} - C_{2}) - \omega^{2}C_{1}C_{2}(L_{2} - L_{1})} = A_{11}$$

$$A_{12} = \frac{U_{1}}{I_{2}} = \frac{I_{1} * 2 * \frac{Z_{1}Z_{2}}{Z_{1} + Z_{2}}}{I_{2}} = \frac{2Z_{1}Z_{2}}{Z_{2} - Z_{1}} = \frac{2 * \left(j\omega L_{1} + \frac{1}{j\omega C_{1}}\right) * \left(j\omega L_{2} + \frac{1}{j\omega C_{2}}\right)}{j\omega(L_{2} - L_{1}) - \frac{1}{j\omega C_{1}} + \frac{1}{j\omega C_{2}}}$$

$$= \frac{2\left(1 - \omega^{2}L_{1}C_{1}\right)\left(1 - \omega^{2}L_{2}C_{2}\right)}{j\omega(C_{1} - C_{2}) - j\omega^{3}C_{1}C_{2}(L_{2} - L_{1})}$$

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

	$\omega'$	$\omega''$
$A_{11}$	-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  $\omega' = 6 * 10^3$ 
 $U_1 = -0.45 * 174 + j155 * 1 = -78.3 + j155$ 
 $I_1 = j0.0051 * 174 - 0.45 * 1 = -0.45 + j0.8874$ 
 $Z_{\rm Bx} = \frac{U_1}{I_1} = \frac{-78.3 + j155}{-0.45 + j0.8874} \approx 174.53 - j0.27$ 

Входное сопротивление почти равно сопротивлению нагрузки, как и ожидалось (т.к. это характерестическое сопротивление).

Для 
$$\omega'' = 30 * 10^3$$
 $U_1 = -1.43 * 174 - j649 * 1 = -248.82 - j649$ 
 $I_1 = j0.0016 * 174 - 1.43 * 1 = -1.43 + j0.2784$ 
 $Z_{\text{Bx}} = \frac{U_1}{I_1} = \frac{-248.82 - j649}{-1.43 + j0.2784} \approx 82.52 + j469.91$