

В. А. ТАФТ

ЧЕТЫРЕХПОЛЮСНИКИ С ЧЕБЫШЕВСКИМИ ПАРАМЕТРАМИ ДЛЯ ИСПРАВЛЕНИЯ АМПЛИТУДНО-ЧАСТОТНОЙ ХАРАКТЕРИСТИКИ

(Представлено академиком А. В. Винтером 20 VIII 1951)

При коррекции амплитудно-частотных характеристик коэффициента передачи четырехполюсников часто возникает требование изменить величину амплитуды на конечном интервале частот $\omega_1 - \omega_2$, не меняя ее при всех остальных значениях частоты.

Осуществление такого исправления амплитудно-частотной характеристики удобно производить при помощи каскадного подключения k исправляющих четырехполюсников, соединенных каскадно либо через усилители, у каждого из которых коэффициент затухания равен некоторой постоянной величине на соответствующем интервале частоты $\omega_{1s} - \omega_{2s}$ ($s = 1, 2, \dots, k$) и тождественно равен нулю при всех других частотах. Четырехполюсник, обладающий подобной частотной характеристикой, можно по аналогии с идеальными фильтрами назвать „идеальным корректирующим четырехполюсником“.

Для технических приложений не обязательно выполнение идеальных требований; достаточно, чтобы коэффициент передачи исправляющего четырехполюсника был близок к характеристике идеального корректирующего четырехполюсника. Практически наиболее рациональным приближением является наилучшее приближение в смысле Чебышева, поскольку при этом схема исправляющего четырехполюсника при заданном приближении к идеальным условиям будет содержать минимальное число элементов.

Функция, дающая наилучшее в смысле Чебышева приближение к характеристике идеального исправляющего четырехполюсника, для случая, когда интервал $\omega_1 - \omega_2$ совпадает с полосой запираания фильтра верхних частот, может быть построена на основе решения III или IV задачи Е. И. Золотарева (1, 2).

Действительно, если функция $\varphi(\omega)$ удовлетворяет условиям III задачи Е. И. Золотарева, то функция

$$\psi(\omega) = \frac{1}{B + H|\varphi(\omega)|^2}, \quad (1)$$

где B и H — соответствующим образом выбранные постоянные, наилучшим образом в смысле Чебышева приближается к частотной характеристике идеального исправляющего четырехполюсника для того частного случая, когда интервал частот $\omega_1 - \omega_2$ совпадает с полосой запираания фильтра верхних частот.

Для иллюстрации приближений, которые могут быть получены с помощью изложенного метода, а также характеристики их практи-

ческой осуществимости на рис. 1 приведена кривая наилучшего приближения к идеальной характеристике исправляющего четырехполюсника для того частного случая, когда интервал $\omega_1 - \omega_2$ совпадает с полосой пропускания фильтра низкой частоты. Степень функции, соответствующей рис. 1, $n = 5$. Как видно из рис. 1, кривая наилучшего приближения имеет переходный интервал $a - b$, на котором функция принимает промежуточные значения между своими наибольшим и наименьшим значениями. Наличие подобного переходного интервала при исправлении характеристики легко может быть учтено.

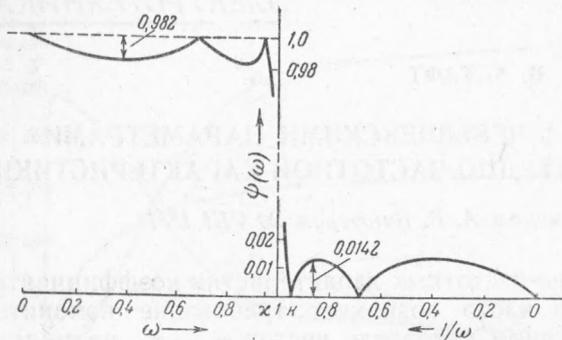


Рис. 1

Переход к более общему случаю, когда интервал $\omega_1 - \omega_2$, в котором коэффициент затухания не равен нулю, находится в произвольной части положительной оси частот, может быть проведен с помощью такого же частотного преобразования, с помощью которого осуществляется переход от фильтра верхних частот к другим фильтрам.

Функция, наилучшим образом приближающаяся к характеристике идеального исправляющего четырехполюсника, может быть также построена на основе решения IV задачи Е. И. Золотарева.

Если $\chi(\omega)$ — функция, удовлетворяющая условиям IV задачи Е. И. Золотарева, то функция $x(\Omega)$

$$x(\Omega) = [\chi(\Omega) + A] h, \quad (2a)$$

где

$$\Omega = \frac{c + d\omega}{a + b\omega}, \quad (2б)$$

при соответствующем выборе A, h, b, a, c, d (постоянных величин) удовлетворяет условиям наилучшего приближения к частотной характеристике идеального исправляющего четырехполюсника для любых значений граничных частот Ω_1 и Ω_2 .

Функция (2a) может быть физически осуществлена в виде коэффициента передачи тока диссипативного четырехполюсника, содержащего только элементы сопротивления R и C . В этом легко убедиться, если принять во внимание выражение для коэффициента передачи тока N

$$N = \frac{z_{22} + z_{\text{нагр}}}{2} = \frac{g_{1n}(\omega)}{f_{1n}(\omega)} = \frac{U_1}{U_2},$$

приравнять

$$\frac{1}{|N|^2} = \frac{U_2}{U_1} = x(\Omega)$$

и учесть условия осуществимости диссипативных функций (3,4) и выражение для функции $\chi(\omega)$ (1,2).

* Возможны и другие подстановки.

Решение IV задачи Е. И. Золотарева запишется в виде

$$\chi(\omega) = \frac{1}{M} \operatorname{sn}(u, k) \prod_{r=1}^{\lfloor \frac{n}{2} \rfloor} \frac{1 + \frac{\operatorname{sn}^2(u, k)}{C_{2r}}}{1 + \frac{\operatorname{sn}^2(u, k)}{C_{2r-1}}}, \quad \omega = \operatorname{sn}(u, k), \quad (3)$$

где

$$C_r = \frac{\operatorname{sn}^2\left(\frac{rK'}{n}; k'\right)}{\operatorname{cn}\left(\frac{rK'}{n}; k'\right)},$$

т. е. функция $\chi(\omega)$ удовлетворяет условиям физической осуществимости в виде квадрата модуля входного сопротивления двухполюсника или коэффициента передачи тока (или напряжения) четырехполюсника, содержащих только элементы R и C . Соответственно, функция

$$\begin{aligned} |N|^2 &= \frac{1}{x(\omega)} = \frac{1}{h[\chi(\omega) + A]} = \\ &= \frac{M \prod_{r=1}^{\lfloor \frac{n}{2} \rfloor} \left(1 + \frac{\omega^2}{C_{2r-1}}\right)}{\omega \prod_{r=1}^{\lfloor \frac{n}{2} \rfloor} \left(1 + \frac{\omega^2}{C_{2r}}\right) + MA \prod_{r=1}^{\lfloor \frac{n}{2} \rfloor} \left(1 + \frac{\omega^2}{C_{2r-1}}\right)} = \frac{|g_{1n}(\omega)|^2}{|f_{1n}(\omega)|^2} \end{aligned} \quad (4)$$

может быть физически осуществлена в виде четырехполюсника с нагрузкой, содержащего только элементы R и C . Отношение $|U_2/U_1|$ для этого четырехполюсника будет наилучшим образом приближаться к характеристике идеального четырехполюсника.

Физическое осуществление функции N при известном полном сопротивлении нагрузки $Z_{\text{нагр}}$ может быть проведено следующим образом:

1) числитель и знаменатель (4) умножаем на дробно-рациональную функцию $F(\omega)$, корни которой совпадают с полюсами $Z_{\text{нагр}}$, а нули подбираются таким образом, чтобы удовлетворялось условие перемещаемости нулей и полюсов в произведении

$$g_{1n}F(\omega) = Z_{22} + Z_{\text{нагр}}. \quad (5)$$

2) Разлагаем левую и правую части (5) на простые дроби и находим коэффициенты $k_{22}^{(v)}$ разложения на простые дроби полного сопротивления Z_{22} .

3) Разлагая на простые дроби произведение $f_{1n}F(\omega)$, находим коэффициенты разложения $k_{12}^{(v)}$ полного сопротивления Z_{12} .

4) Приняв $Z_{11} = Z_{22}$ (симметричный четырехполюсник), по известным Z_{11} , Z_{22} , Z_{12} строим четырехполюсник (4)*.

* Следует заметить, что аналогичным образом функция (4) может быть физически осуществлена и из элементов R, L . Путем каскадного соединения через усилители четырехполюсников, построенных из элементов R, L и R, C , можно получить заданную амплитудно-фазовую характеристику на конечном интервале частоты при минимальном искажении фазо-частотной характеристики. При этом четырехполюсник должен быть выполнен как симметричный, так как построение несимметричного четырехполюсника приводит к необходимости использования идеальных трансформаторов.

Частотное преобразование (2б) может быть физически осуществлено путем замены емкостей двухполюсниками, содержащими емкость и сопротивление.

Диссипативные четырехполюсники с подобного рода частотными характеристиками часто могут с успехом заменять реактансные фильтры. Их применение рационально в тех случаях, когда применение индуктивностей затруднительно в связи с невозможностью обеспечить необходимую дробность. Это в особенности относится к области низких частот. Электромеханические и механические аналоги этих четырехполюсников могут найти применение в схемах регулирования хода машин.

Поступило
20 II 1951

ЦИТИРОВАННАЯ ЛИТЕРАТУРА

¹ Е. И. Золотарев, Полн. собр. соч., 2, изд. АН СССР, 1932. ² Н. И. Ахиезер, Элементы теории эллиптических функций, 1948. ³ В. А. Тафт, Изв. АН СССР, ОТН, № 6 (1950). ⁴ В. А. Тафт, Изв. АН СССР, ОТН, № 2 (1949). ⁵ В. А. Тафт, Изв. АН СССР, ОТН, № 3 (1950).