

# ДОБРОТНОСТЬ RLC-ЦЕПИ

Владимир Латыпов & Серёжа Онищенко

## ФОРМУЛИРОВКА ЗАДАЧИ

Из данных элементов (резистор, конденсатор, катушка индуктивности) предлагается составить схему, подключив их последовательно соединённых к генератору синусоидальных колебаний напряжения, и, подключив щупы осциллографа к резистору, снять резонансную кривую. Также нужно узнать у преподавателя номиналы используемых элементов (он измеряет их с помощью профессиональных / любительских (псевдо)инструментов).

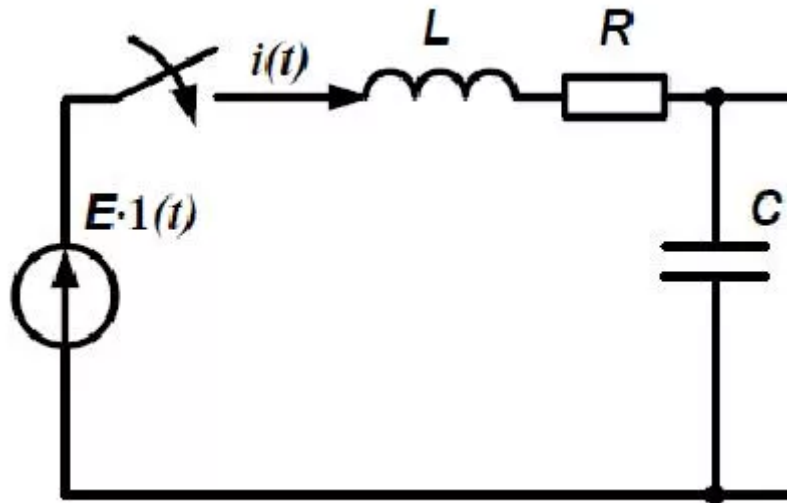
Затем следует:

1. Посчитать теоретическое значение добротности контура, зная все номиналы
2. Доказать, что существует эквивалентное определение добротности через график
3. Посчитать добротность из графика
4. Сравнить, сделать выводы

## МЕТОДИКА

**Всё также** рассмотрим резонансную кривую, для этого промерим непустое множество точек в районе «ROI» — Region Of Interest, в именно — вокруг пика.

Подключим щупы осциллографа к резистору, собрав всё ту же схему:



Затем, крутя ручку генератора и записывая его частоту, будем также замечать амплитуду, которую показывает осциллограф. Был ещё вариант записывать всё на видео, но мы посчитали его нецелесообразным, например, потому что он мешает оценивать нашу работу в реальном времени и, соответственно, не даёт достаточной обратной связи.

## ТЕОРЕТИЧЕСКОЕ ОБОСНОВАНИЕ

Напряжение на катушке и на конденсаторе противоположны по фазе, то есть сумма векторов — просто разность модулей. Проекция этой суммы, напряжения на резисторе и на источнике должны давать ноль, следовательно,

$$U_0^2 = U_{0R}^2 + (U_{0L} - U_{0C})^2 \quad (1)$$

$$U_0^2 = (RI)^2 + \left(L \frac{d^2 q}{dt^2} - \frac{q}{C}\right)^2$$

Так как

$$I_0 \cos(\omega t) = \frac{dq}{dt} = \frac{d(CU_c)}{dt} = C \frac{dU_c}{dt} \quad (2)$$

$$\frac{dU_c}{dt} = \frac{1}{C} I_0 \cos(\omega t)$$

$$U_C = \frac{1}{\omega C} I_0 \sin(\omega t)$$

$$U_{0C} = \frac{1}{\omega C}$$

Аналогично для катушки

$$\begin{aligned}
 L \frac{d^2 q}{dt^2} &= U_L \\
 L \frac{d(I_0 \cdot \cos(\omega t))}{dt} &= U_L \\
 U_L &= L \omega I_0 \cdot \sin(\omega t) \\
 U_{0L} &= L \omega \cdot I_0
 \end{aligned}
 \tag{3}$$

Тогда

$$\begin{aligned}
 U_0^2 &= I^2 R^2 + \left( \frac{1}{\omega C} - \omega L \right)^2 I^2 \\
 I_0 &= \frac{\varepsilon}{\sqrt{R^2 + \left( \frac{1}{\omega C} - \omega L \right)^2}}
 \end{aligned}
 \tag{4}$$

## Добротность

Как известно, из теории добротность выражается так:

$$Q = \frac{1}{R} \sqrt{\frac{L}{C}} \tag{5}$$

Докажем, что есть эквивалентное определение:

Если на резонансной кривой найти две точки, значения амплитуды тока в которых  $= \frac{I_{max}}{\sqrt{2}}$ , то значение добротности контура будет  $Q = \frac{\omega_0}{\Delta\omega}$ , где  $\Delta\omega$  — разность частот в этих двух точках.

Напомним, что

$$I_0 = \frac{\varepsilon}{\sqrt{R^2 + \left( \frac{1}{\omega C} - \omega L \right)^2}} \tag{6}$$

Тогда

$$I_{max} = \frac{\varepsilon}{R} \tag{7}$$

Если

$$\frac{\varepsilon}{\sqrt{R^2 + \left( \frac{1}{\omega C} - \omega L \right)^2}} = \frac{\varepsilon}{\sqrt{2} \cdot R} \tag{8}$$

То

$$\sqrt{R^2 + \left(\frac{1}{\omega C} - \omega L\right)^2} = \sqrt{2} \cdot R \quad (9)$$

$$R^2 + \left(\frac{1}{\omega C} - \omega L\right)^2 = 2 \cdot R^2 \quad (10)$$

$$\frac{1}{\omega C} - \omega L = \pm \sqrt{R^2} = \pm R \quad (11)$$

$$\frac{L}{\omega} (\omega_0^2 - \omega^2) = \pm R \approx \frac{L}{\omega_0} (\omega_0^2 - \omega^2) \quad (12)$$

$$\pm R \cdot \frac{\omega_0}{L} \approx (\omega_0 - \omega) \cdot (\omega_0 + \omega) \approx 2\omega_0 \left(\frac{\Delta\omega}{2}\right) \quad \left(\frac{\Delta\omega}{2} \text{ — потому что } \Delta\omega \text{ — это вся ширина «ворот»}\right) \quad (13)$$

(то же самое можно получить, если выразить сдвиг как дифференциал ( $\frac{dx}{dy} = \frac{\Delta x}{f(x+\Delta x) - f(x)} = \frac{1}{f'}, (x^2)' = 2x$ ))

$$\Delta\omega \approx \frac{R}{L} \quad (14)$$

$$Q = \frac{\omega_0}{\Delta\omega} = \frac{\omega_0}{\frac{R}{L}} = \frac{\omega_0 L}{R} \quad (15)$$

Вспомнив, что

$$\omega_0 = \frac{1}{\sqrt{LC}} \quad (16)$$

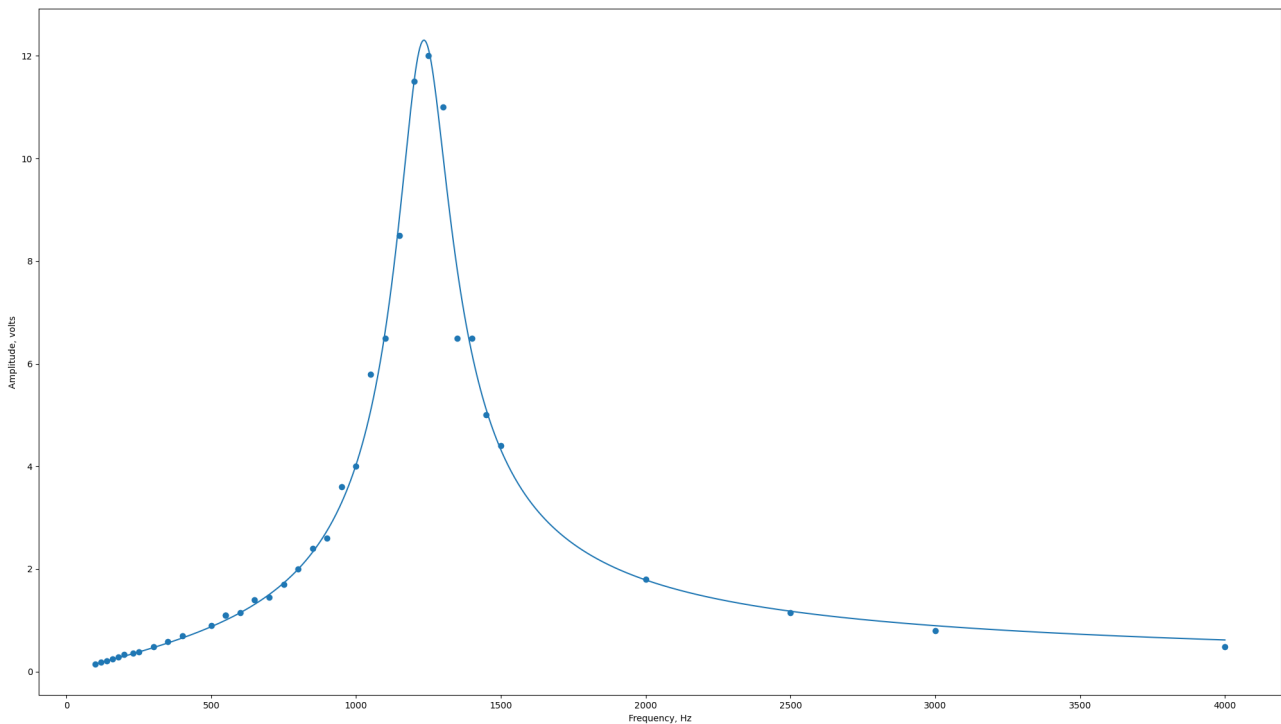
Получим, что

$$Q = \frac{\omega_0 L}{R} = \frac{L}{R\sqrt{LC}} = \frac{1}{R} \sqrt{\frac{L}{C}} \blacksquare \blacksquare \blacksquare \quad (17)$$

## БЛИЖЕ К РЕАЛЬНОСТИ

### Измерения

Вспомним, что в прошлый раз мы уже проводили измерения, получив аппроксимированный график резонансной:



## Обработка данных

Напишем программу для автоматического поиска добротности цепи по заданной резонансной кривой в виде вызываемой функции.

Будем использовать n-арный поиск для нахождения необходимых значений частоты путём оптимизации разных функций:

```
def n_ary_search(function: callable, depth_left: int, left:
float, right: float, n_arity: int, ns : int, max_or_min: bool =
True) -> float:
    if depth_left == 0:
        return (left + right) / 2

    step = (right - left) / n_arity
    offset = step * ns

    optimal_x = None
    optimal_value = None

    for step_index in range(n_arity + 1):
        this_x = left + step * step_index
        this_value = function(this_x)

        if optimal_x is None or (this_value > optimal_value if
max_or_min else this_value < optimal_value):
            optimal_x = this_x
            optimal_value = this_value
```

```

return n_ary_search(
    function,
    depth_left - 1,
    max(left, optimal_x - offset),
    min(right, optimal_x + offset),
    n_arity, ns)

```

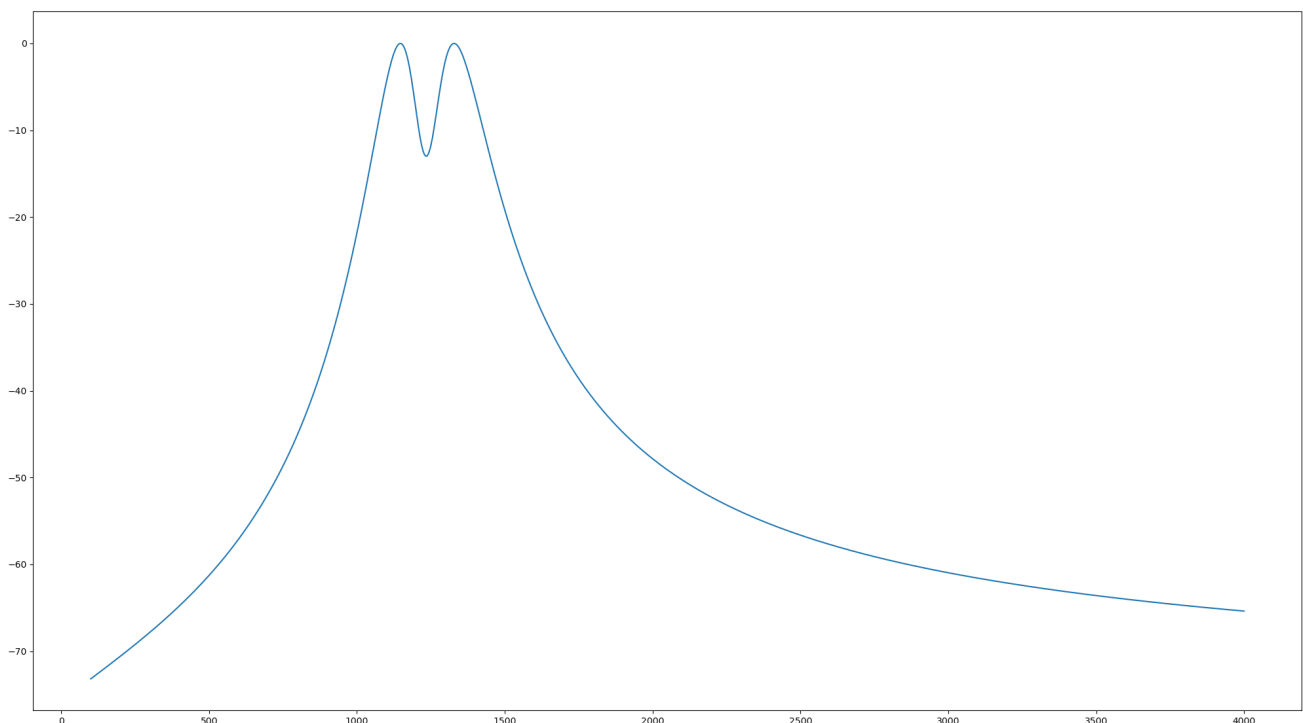
Для начала просто найдём её максимум. Для этого достаточно взять результат максимизации самой функции (аргумент максимума).

Далее по значению максимума найдём  $\frac{I_{max}}{\sqrt{2}}$  и для определения частот с амплитудой  $\frac{I_{max}}{\sqrt{2}}$  определим целевую функцию

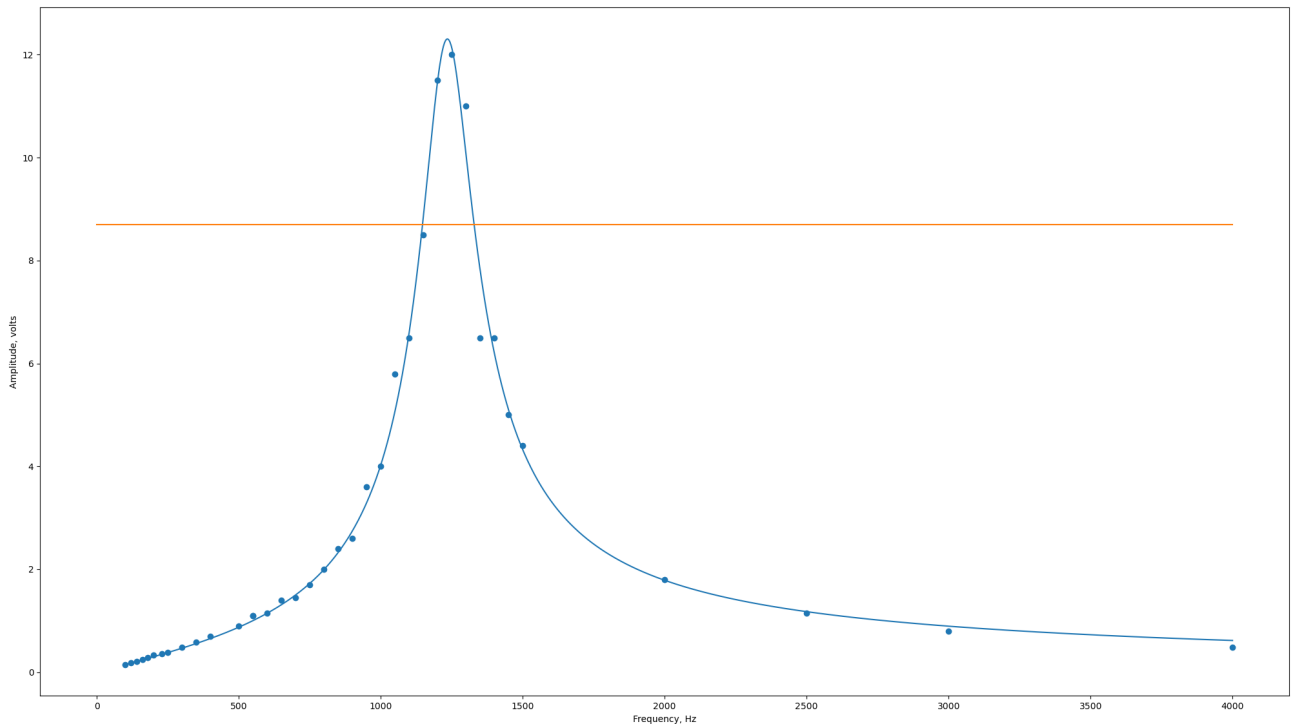
$$error(\omega) = -\left(resonance\_curve(\omega) - \frac{I_{max}}{\sqrt{2}}\right)^2 \quad (18)$$

, при оптимизации которой на промежутках  $(0, \omega_0]$  и  $[\omega_0; +\infty)$  получим  $\omega_{left}$  и  $\omega_{right}$  соответственно.

Вот так выглядит эта функция:



А вот визуализация процесса поиска необходимой точки:



## РЕЗУЛЬТАТЫ

Торжественное объявление результатов:

Результат, полученный аналитически через измерения параметров элементов:

$$Q_{anal} = \frac{1}{R} \sqrt{\frac{L}{C}} \approx \frac{1}{1537\Omega} \cdot \sqrt{\frac{1.2987 \text{ Henry}}{1.34 \times 10^{-8} \text{ Farad}}} \approx 6.40 \text{ pcs.} \quad (19)$$

Результат, посчитанный с помощью резонансной кривой:

$$Q_{graph} = \frac{\omega_0}{\Delta\omega} \approx \frac{1234.5593705982699}{1328.6944466840528 - 1147.093559618874} = 6.79 \text{ pcs.} \quad (20)$$

Числа специально даны столь «неокруглённо», чтобы было в духе настоящей работы программы:

```

Run: Qfactor_counter
According to theory, the peak should be at frequency
[(100, 0.15000000000000002), (120, 0.18000000000000000)]
[ 1.74170152e+04 -1.41517236e+03  1.24025648e+00]

-----
Peak at: 1234.5593705982699
1147.093559618874 1328.6944466840528
-1.262177448353619e-29 -5.048709793414476e-29
L = 1.2987000000000002, C = 1.34e-08, R = 1537
QFactor (analytically) is : 6.405133021538546
Graph QFactor is: 6.798201212283569
Dispersion: 0.029770373436288983

Process finished with exit code 0
  
```

То есть отклонение:

$$\Delta Q = \frac{|Q_{anal} - Q_{graph}|}{Q_{anal} + Q_{graph}} \approx 0.02977 \approx 0.03 = 3\%, \text{ which is pretty cool.} \quad (21)$$

## ВЫВОД

Результаты, полученные разными методами, оказались очень даже близкими (3% — это вам не **хухры-мухры**!). Более того, учитывая такое небольшое расхождение, ещё не факт, что оно в основном вызвано неточностью при аппроксимации резонансной кривой, а не погрешностью прибора для измерения характеристик элементов. Как минимум понятно, что если увеличить количество точек, а в идеале — вообще автоматизировать процесс получения точек, можно добиться гораздо большей точности, чем при напрашивающемся методе с измерением характеристик каждого элемента по отдельности.