## Московский Физико-Технический Институт

Лабораторная работа по радиотехническим сигналам и цепям

# Активные фильтры.

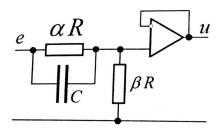
#### Автор:

Глеб Уваркин 615 группа



20 ноября 2017 г.

## Задание №1.



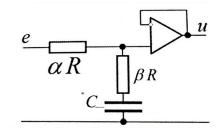


Рис. 1: Пропорционально дифференцирующее звено.

Рис. 2: Пропорционально интегрирующее звено.

1. Измерим уровни подавления на частоте  $f_0$  и в полосах задержания для пропорционально интегрирующей и дифференцирующей цепей с полюсом в точке  $s=\frac{p}{\omega_0}=-1,\ f_0=\frac{\omega_0}{2\pi}=10k$  и нулями в точках  $s=-2,\ s=-\frac{1}{2}$ . Измерим уровни подавления на частоте  $f_0$  и в полосах задержания.

$$\delta = \frac{\beta}{\alpha + \beta} = \frac{1}{2}$$
 — уровень подавления в полосе задержания

Подавление на частоте  $f_0 = 10k$ :

$$\frac{4}{5}$$
 — интегрирующее звено,  $\frac{1}{5}$  — дифференцирующее звено

**2**. Изменим номиналы резисторов в схемах так, чтобы сохранив положения полюсов, переместить нули в точки  $s=-4,\ s=-\frac{1}{4}$ 

 $\delta=\frac{1}{4}$  - уровень подавления в полосе задержания. Уровень подавления на частоте  $f_0$ :  $\frac{1}{2}$  - интегрирующая,  $\frac{3}{20}$  - дифференцирующая.

**3**. Откроем модель **integrator.cir** реального интегратора с частотой единичного усиления  $f_1=\frac{1}{2\pi RC}=10k$  и усилением  $K=\frac{R_K}{R}$ .

$f_1$ , Гц	10k	10k	10k	10k	10k	10k
$K$ $f_0$ , Гц	2	4	8	16	32	64
$f_0$ , Гц	5k	2.5k	1.25k	0.62k	0.31k	0.16k

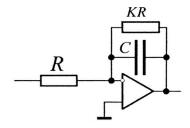


Рис. 3: Реальный интегратор.

 $\Longrightarrow f_1 = f_0 K$  - соотношение выполняется.

#### Задание №2.

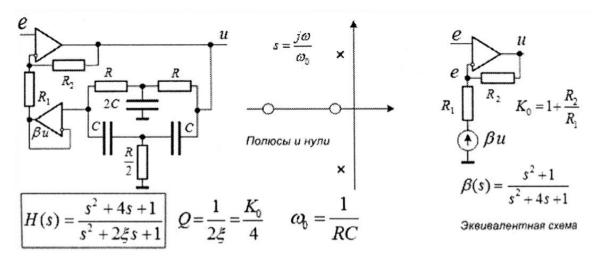


Рис. 4: Полосовой фильтр с двойным Т - мостом.

**1**. Откроем модель полосового фильтра pass2T.cir c  $f_0=10k,~K_0=20.$  Измерим усиление на частоте  $f_0$  и полосу  $\Delta f$  по уровню -3dB. Получаем  $K_0=20.92,~\Delta f=1.93~(R_2=20k).$ 

Таблица 1: Зависимость пикового усиления и ширины полосы от  $R_2$ .

$R_2$ , Om	40k	60k	80k	100k
$K_0$	41.02	61.12	81.11	101.24
$R_2,\;OM \ K_0 \ \Delta f,\;\Gamma$ ц	979	643	495	397

**2**. Изучим поведение фильтра при разбалансировании моста варьированием  $R_5$ . Снимем зависимость от  $R_5$  пикового усиления.

Таблица 2: Зависимость пикового усиления от  $R_5$ .

$R_5$ , Om									
$K_0$	32.45	43.76	79.67	956.78	90.57	42.88	28.11	20.97	16.88

**3**. Измерим уровни скачка в нуле и первого выброса: уровень скачка - 1В при  $R_5=5k$  Ом.

Оценим значение  $R_5$ , при котором фильтр теряет устойчивость.

Таблица 3: Оценка  $R_5$ .

$R_5$ , Om	5k	4.5k	4k	3.5k	3k	2.5k
$R_5$ , Ом выброс	4.29	4.49	4.72	5.0	5.36	5.82

Потеря устойчивости происходит при  $R_5 = 3k$  Ом.

**4**. Откроем модель режекторного фильтра **stop2T.cir** с  $f_0 = 10k, \ \gamma = 0.1.$ 

Рис. 5: Режекторный фильтр с двойным Т - мостом.

Измерим ширину полосы режекции  $\Delta f$  по уровню 0.7=-3dB. Получим:  $\Delta f=4.07$  к $\Gamma$ ц.

**5**. Измерим уровни скачка в нуле и первого выброса. Получим: уровень скачка - 1В, первый выброс - 697.5 мB.

### Задание №3

- **2.**  $n=7,\ \varepsilon=1,\ \eta=2\to\eta_1=5042$  уровень затухания фильтра Чебышева, тот же уровень затухания достигается фильтром Баттерворта порядка n=7 при  $\eta=3.38$
- **3.**  $n=7,\ \varepsilon=1,\ \eta=1.5 \to \eta_1=321.5$  , порядок фильтра Баттерворта с тем же затуханием при  $\eta=1.5 \to \eta=15$
- **4.** Уровень затухания эллиптического фильтра при  $n=7,\ \varepsilon 1,\ \eta=1.1\to\eta_1=608.46.$  При селективности  $\eta=1.56$  достигается тот же уровень затухания фильтром Чебышева  $n-7,\ \varepsilon=1$
- 7. Полосовой фильтр с частотой  $f_0=465k$ , двусторонней полосой  $\Delta f=24k$   $\left(Q=\frac{f_0}{\Delta f}\simeq 20\right)$ , неравномерностью  $3\mathrm{dB}(\varepsilon=1)$  и затуханием  $\eta_1=10^4=80\mathrm{dB}$ . Селективность  $\eta=1.36$  обеспечивает затухание  $\eta_1$  эллиптическим фильтром порядка n=7. При n=2 фильтр Чебышева обеспечивает сопоставимое значение селективности при том же затухании. Преобразовав эти фильтры в полосовые с Q=20 получаем максимальные добротности полюсов:  $Q_{max}=1049.39$  для эллиптического и  $Q_{max}=2084.96$  для фильтра Чебышева.

## Задание №4.

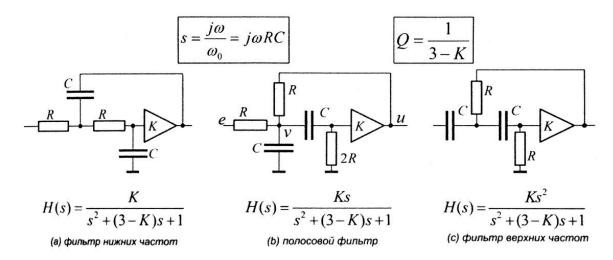


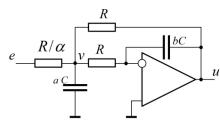
Рис. 6: Звенья Саллена-Ки.

**1**. Откроем модель **skey.cir** звеньев Саллена-Ки с частотой  $f_0=10k$  и добротностью Q=1. Измерим значения коэффициентов передачи при  $f=f_0$ . Получим:

$$K_0 = 2$$
,  $K_{lp} = 29.44$ ,  $K_{hp} = 28.485$ ,  $K_{bp} = 28.898$ 

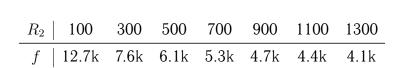
## Задание №5

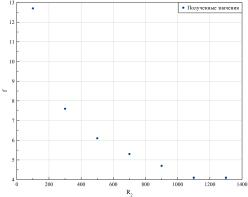
**3.** Полосовое звено с  $f_0=5k,\; K_0=5,\; Q=15$ 



 $f_{max}=4.980k, \Delta f=338$  — ширина полосы по уровню 0.7.  $Q=rac{f_{max}}{\Delta f}=14.7, \ QK_0=73.5$  — пиковое усиление.

Построим график зависимости частоты пика от  $R_2$ 





**3.**  $C^* = \nu_1 = 11.63$  нФ,  $R^* = R/\nu_2 = 8.61$  кОм. Затухания:

## Задание №6

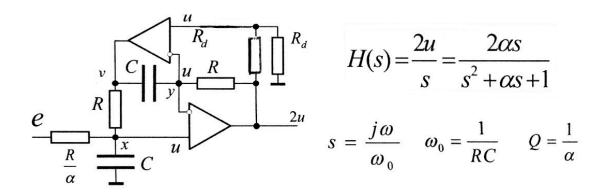


Рис. 7: Полосовой фильтр на сдвоенном операционном усилителе.

- **1**. Откроем модель **amp2bp.cir**. По частотной характеристике звена оценим его параметры:  $f_0 = 10k, \ Q = 9.7$ . Измерим значение добротности при  $R_2 = 6400k$ .
- **2**. Измерим частоту и уровень пика при  $R_5=1.11k$  ( $\gamma=\frac{R_5}{R_4+R_5}=0.1$ ): f=31.415k, уровень пика 24.079.