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

ОТЧЕТ ПО ДОМАШНЕЙ РАБОТЕ №1

по дисциплине «Основы построения инфокоммуникационных систем и сетей»

Выполнил: Цуркан Андрей Александрович, группа БИТ202

Оглавление

Задание на выполне	ние домашней ра	аботы			4
Таблица 1. Данны	е для расчета, зад	цаваемые в	програми	ıe	6
Эквивалентная схем	а линии передачи	и основны	е выраже	ния для расчета пар	раметров схемы 7
Общая эквивален	тная схема дискр	етной моде	ли линии	передачи:	7
Уравнения для ра	счета граничных у	/словий:			7
Уравнения, связы	вающие напряже	ния в сосед	них ячейк	ax:	7
Эквивалентная сх	ема входного зве	на дискретн	юй модел	и линии передачи:	8
Уравнения для ра	счета граничных у	словий сле	ва:		8
Эквивалентная сх	ема двух соседни	х звеньев д	искретной	і модели линии пер	едачи: 9
Уравнения, связы	вающие напряже	ния в сосед	них ячейк	ax:	9
Эквивалентная сх	ема выходного зв	ена дискре	тной моде	ели линии передачи	ı: 10
Уравнения для ра	счета граничных у	словий спр	ава:		10
Расчет параметров з	квивалентной схе	емы отделы	ной ячейк	и	12
Зависимости фазово частоты		-	-		нтной линии от 13
Зависимости входнь напряжений вдоль <i>г</i>			•		еделения 17
4.1 ВЧ сигнал (nsig	g = 0)				17
a) $fc = f0$,	KO = KN = 1,	Nc = 2	10		17
b) fc < fl,	KO = KN = 1,	Nc = 2	10		19
c) fc > fh,	KO = KN = 1,	Nc = 2	ιο		20
d) $fc = f0$,	KO = KN = 10,	Nc =	10		21
4.2 ВЧ импульсны	й сигнал (nsig = 1)				23
a) $fc = f0$,	KO = KN = 1,	Nc =	= 10		23
b) fc = 0.95fh,	KO = KN = 1,	Nc =	= 100		24
c) $fc = f0$,	KO = KN = 10,	Nc =	= 100		26
4.3 НЧ импульсны	й сигнал (nsig = 2)				28
a) K0 = KN = 1,	G = 0,		Nc = 500)	28
b) $K0 = KN = 1$,	G = 10,		Nc = 500		29
c) $KO = KN = 1$,	lffilter =	True,	Nc = 500)	30
d) $KO = KN = 10$,	lffilter =	True,	Nc = 500		32
e) K0 = KN = 0.1,	lffilter =	True,	Nc = 500		33
4.4 НЧ + ВЧ импул	ьсный сигнал (nsi	g = 3)			35
a) fc = f0,	K0 = KN = 1,	lffilter = T	rue,	Nc = 500	35
b) fc = 0 0Efb	KO – KN – 1	Iffiltor - T	ruo	Nc - 500	27

4.5 ШП импульсны	й сигнал (nsig = 4)		38
a) K0 = KN = 1,	G = 0 (Iffilter = False),	Nc = 10	38
b) K0 = KN = 1,	G = 0 (Iffilter = False),	Nc = 20	39
c) K0 = KN = 1,	Iffilter = True,	Nc = 10	41
Заключение			43

Задание на выполнение домашней работы

- 1. Привести эквивалентную схему линии передачи, основные выражения для расчета ее параметров и уравнения возбуждения.
- 2. Рассчитать параметры эквивалентной схемы отдельной ячейки, C1, C2 (для исходных данных, указанных в п. 4). Наименования параметров, используемых в программе, и их назначение приведены в таблице 1.
- 3. Построить зависимости фазового сдвига на ячейку и волнового сопротивления эквивалентной линии от частоты (выдаются в программе на каждом итоговом графике, кроме случая с ШП импульсом).
- 4. Для заданных в соответствии с номером варианта N (N порядковый номер в списке группы) параметров линии передачи:

Нижняя граничная частота: fl = N,

Верхняя граничная частота: fh = 10(N + 1),

Опорная частота: f0 = 0.5*(fh + fl),

Волновое сопротивление на частоте f0: Z0 = 10N

и для различных возбуждающих сигналов получить зависимости входных и выходных напряжений от времени, их спектры и распределения напряжений вдоль линии передачи в зависимости от номера ячейки:

4.1. ВЧ сигнал (nsig = 0):

a) fc = f0, K0 = KN = 1, Nc = 10

b) fc < fl, K0 = KN = 1, Nc = 10

c) fc > fh, K0 = KN = 1, Nc = 10

d) fc = f0, K0 = KN = 10, Nc = 10

4.2.ВЧ импульс (nsig = 1):

a)
$$fc = f0$$
,

$$K0 = KN = 1$$
,

$$Nc = 10$$

b)
$$fc = 0.95fh$$
,

$$K0 = KN = 1$$
,

$$Nc = 100$$

c)
$$fc = f0$$
,

$$K0 = KN = 10$$
,

$$Nc = 100$$

4.3. НЧ импульс (nsig = 2):

a)
$$K0 = KN = 1$$
,

$$G = 0$$
,

$$Nc = 500$$

b)
$$K0 = KN = 1$$
,

$$G = 10$$
,

$$Nc = 500$$

c)
$$K0 = KN = 1$$
,

$$Nc = 500$$

d)
$$K0 = KN = 10$$
,

$$Nc = 500$$

e)
$$K0 = KN = 0.1$$
,

$$Nc = 500$$

4.4.HЧ+ВЧ импульс (nsig = 3):

a)
$$fc = f0$$
,

$$K0 = KN = 1$$
,

$$Nc = 500$$

b)
$$fc = 0.95fh$$
,

$$K0 = KN = 1$$
,

$$lffilter = True,$$

$$Nc = 500$$

4.5.ШП импульс (nsig = 4):

a)
$$K0 = KN = 1$$
,

$$G = 0$$
 (lffilter = False),

$$Nc = 10$$

b)
$$K0 = KN = 1$$
,

$$G = 0$$
 (lffilter = False),

$$Nc = 20$$

c)
$$K0 = KN = 1$$
,

$$lf filter = True,\\$$

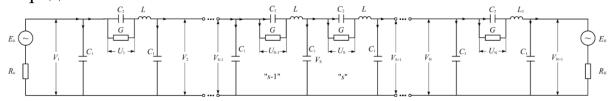
$$Nc = 10$$

Таблица 1. Данные для расчета, задаваемые в программе

Наименование параметра	Назначение
liffilter	True – ячейка ЛП представляется звеном ФНЧ
	False - ΠΦ
nvar	Номер варианта задания
	(порядковый номер в списке группы)
nsig	Сигнал возбуждения ЛП
	0 - ВЧ сигнал,
	1 - ВЧ импульс,
	2 - НЧ импульс,
	3 - НЧ+ВЧ импульс,
	4 - ШП импульс
fl	Нижняя граничная частота полосы пропускания ЛП
fh	Верхняя граничная частота полосы пропускания ЛП
f_0	Частота для задания волнового сопротивления ЛП
Z_0	Волновое сопротивление ЛП на частоте f0
fc	Опорная частота сигнала
G	Проводимость G
K_0	Согласование на входе ЛП, $R_0 = K_0 * Z_0$ ($K_0 = 1 -> R_0 = Z_0$)
KN	Согласование на выходе ЛП, $RN = KN * Z_0 (KN = 1 -> RN = Z_0)$
A_0	Амплитуда возбуждающего сигнала на входе ЛП
AN	Амплитуда возбуждающего сигнала на выходе ЛП
Time	Временной интервал
Ne	Количество ячеек на длине ЛП
fwFront	Длительность переднего фронта импульсного сигнала
bwFront	Длительность заднего фронта импульсного сигнала
Start	Момент времени начала импульса
Stop	Время окончания импульса

Эквивалентная схема линии передачи и основные выражения для расчета параметров схемы

Общая эквивалентная схема дискретной модели линии передачи:



Уравнения для расчета граничных условий:

$$\frac{d^2V_1}{dt^2} = \frac{1}{LC_1}(V_2 - V_1 + U_1) + \frac{1}{R_0C_1}\frac{d}{dt}(E_0 - V_1),$$

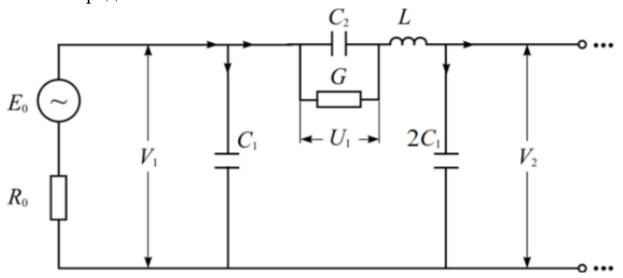
$$\frac{d^2V_{N+1}}{dt^2} = \frac{1}{LC_1}(V_N - V_{N+1} + U_N) + \frac{1}{R_NC_1}\frac{d}{dt}(E_H - V_{N+1}).$$

Уравнения, связывающие напряжения в соседних ячейках:

$$\frac{d^2V_S}{dt^2} = \frac{1}{2LC_1}(V_{S-1} - 2V_S + V_{S+1} + U_S - U_{S-1}),$$

$$\frac{d^2U_S}{dt^2} = \frac{1}{2LC_1}(V_S - V_{S+1} - U_S) - \frac{G}{C_2}\frac{dU_S}{dt}.$$

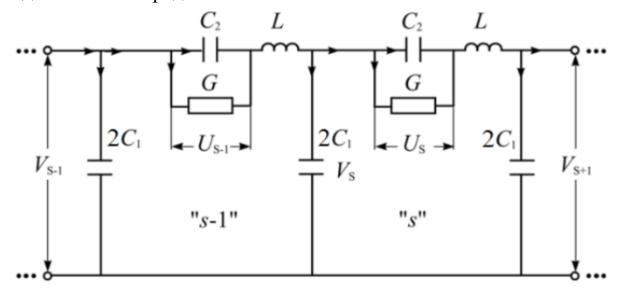
Эквивалентная схема входного звена дискретной модели линии передачи:



Уравнения для расчета граничных условий слева:

$$\begin{split} i_0 R_0 + V_1 &= E_0, \rightarrow i_0 = \frac{1}{R_0} (E_0 - V_1) = \frac{c_1 dV_1}{dt} + i_L \rightarrow i_L = \frac{E_0 - V_1}{R_0} - \frac{c_1 dV_1}{dt} \\ V_1 &= U_1 + L \frac{di_L}{dt} + V_2, \rightarrow L \frac{di_L}{dt} = V_1 - V_2 - U_1, \\ L \frac{d}{dt} \left(\frac{E_0 - V_1}{R_0} - C_1 \frac{dV_1}{dt} \right) &= V_1 - V_2 - U_1, \\ \frac{d^2 V_1}{dt^2} &= \frac{1}{LC_1} (V_2 - V_1 + U_1) + \frac{1}{R_0 C_1} \frac{d}{dt} (E_0 - V_1). \end{split}$$

Эквивалентная схема двух соседних звеньев дискретной модели линии передачи:



Уравнения, связывающие напряжения в соседних ячейках:

$$\begin{cases} V_{S} = V_{S-1} - U_{S-1} - L \frac{di_{LS-1}}{dt} \\ V_{S} = V_{S+1} + U_{S} + L \frac{di_{LS}}{dt} \end{cases} \rightarrow 2V_{S} = V_{S-1} + V_{S+1} + U_{S} - U_{S-1} + L \frac{d}{dt} (i_{LS} - i_{LS-1})$$

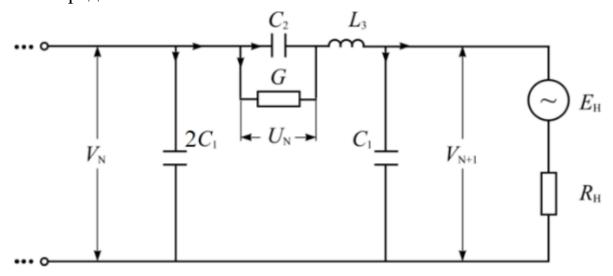
$$i_{LS} - i_{LS-1} = -2C_{1} \frac{dV_{S}}{dt}, \rightarrow$$

$$\rightarrow \frac{d^{2}V_{S}}{dt^{2}} = \frac{1}{2LC_{1}} (V_{S-1} - 2V_{S} + V_{S+1} + U_{S} - U_{S-1}).$$

$$i_{LS} = U_{S}G + C_{2} \frac{dU_{S}}{dt}, \rightarrow$$

$$\rightarrow \frac{d^{2}U_{S}}{dt^{2}} = \frac{1}{2LC_{1}} (V_{S} - V_{S+1} - U_{S}) - \frac{c}{c_{2}} \frac{dU_{S}}{dt}.$$

Эквивалентная схема выходного звена дискретной модели линии передачи:



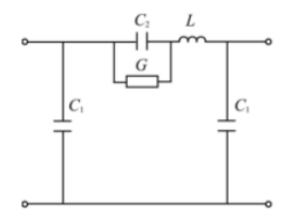
Уравнения для расчета граничных условий справа:

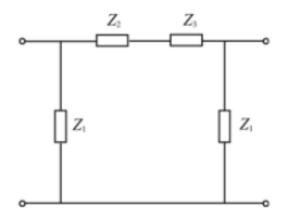
$$V_{N+1} - i_H R_H = E_H, \rightarrow i_H = \frac{1}{R_H} (V_{N+1} - E_H) = i_L - C_1 \frac{dV_{N+1}}{dt} \rightarrow \rightarrow i_L = \frac{(V_{N+1} - E_H)}{R_H} + C_1 \frac{V_{N+1}}{dt}$$

$$V_N = U_N + L \frac{di_L}{dt} + V_{N+1}, \rightarrow L \frac{di_L}{dt} = V_N - V_{N+1} - U_N,$$

$$L\frac{d}{dt}\left(\frac{V_{N+1}-E_N}{R_H}-C_1\frac{dV_{N+1}}{dt}\right)=V_N-V_{N+1}-U_N,$$

$$\frac{d^2V_{N+1}}{dt^2} = \frac{1}{LC_1}(V_N - V_{N+1} + U_N) + \frac{1}{R_NC_1}\frac{d}{dt}(E_H - V_{N+1}).$$





$$L = \sqrt{\frac{Z_0^2(f_0)w_0^2(2w_B^2 - w_H^2 - w_0^2)}{(w_B^2 - w_H^2)^2 * (w_0^2 - w_H^2)}}$$

$$C_1 = \frac{2}{L(w_B^2 - w_H^2)}$$

$$C_2 = \frac{1}{w_H^2 L}$$

$$Z_0(f) = \sqrt{\frac{L^2(w_B^2 - w_H^2)^2 * (w^2 - w_H^2)}{w^2(2w_B^2 - w_H^2 - w^2)}}$$

Расчет параметров эквивалентной схемы отдельной ячейки

По моему номеру в таблице определяем, что мой вариант – 17, следовательно, при программных расчетах, получаем следующие значения:

```
Граничные частоты: fl = 17.000000, fh = 180.000000 Волновое сопротивление на частоте 98.50: Z0 = 170.0 Частота сигнала: 98.5
```

```
Параметры эквивалентной схемы:

L = 20.026571,

C1 = 0.000394,

C2 = 0.043766,

G/C2 = 0.000000
```

Рассчитывая вручную, получаем:

Нижняя граничная частота: fl = номер варианта = 17

Верхняя граничная частота: fh = 10*(номер варианта + 1) = 180

Опорная частота: $f_0 = 0.5 * (fh + f_0) = 0.5 * (180 + 17) = 98.5$

Волновое сопротивление на частоте f_0 : $Z_0 = 10 *$ номер варианта = 170

Параметры сходятся

Зависимости фазового сдвига на ячейку и волнового сопротивления эквивалентной линии от частоты

Для отображения графиков по отдельности, изменим значение параметра show_tmp_graph на False для наглядности.

Таким образом, для ВЧ сигнала и заданных параметров в задании 4.1(a), получаем следующие зависимости:

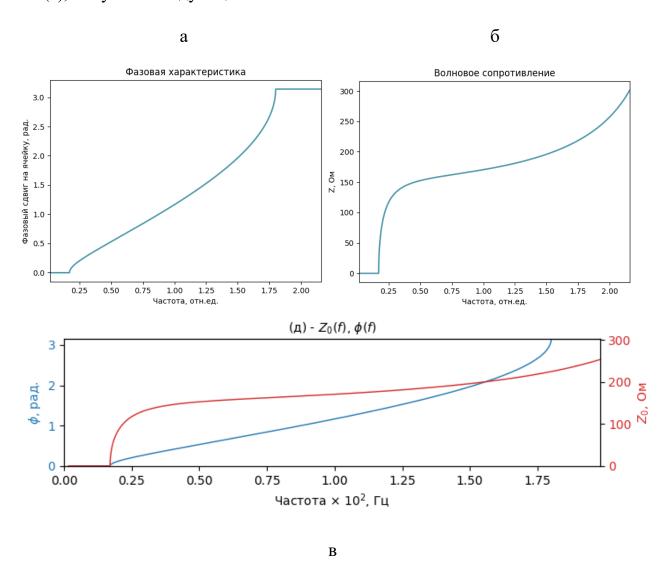


Рис.1. График зависимости фазового сдвига на ячейку (а), график волнового сопротивления эквивалентной линии от частоты для высокочастотного сигнала (б) и обе зависимости на одной плоскости (в)

Для ВЧ импульсного сигнала и заданных параметров в задании 4.2(a), получаем следующие зависимости:

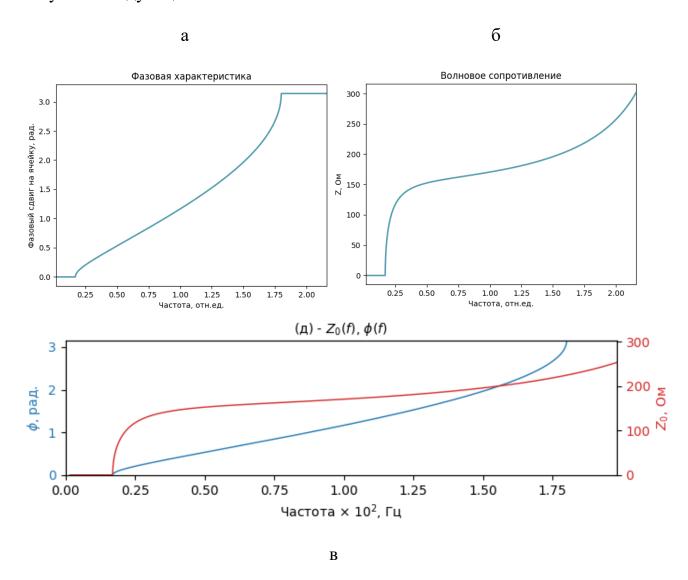


Рис.2. График зависимости фазового сдвига на ячейку (а), график волнового сопротивления эквивалентной линии от частоты для высокочастотного импульсного сигнала (б) и обе зависимости на одной плоскости (в)

Для НЧ импульсного сигнала и заданных параметров в задании 4.3(a), получаем следующие зависимости:

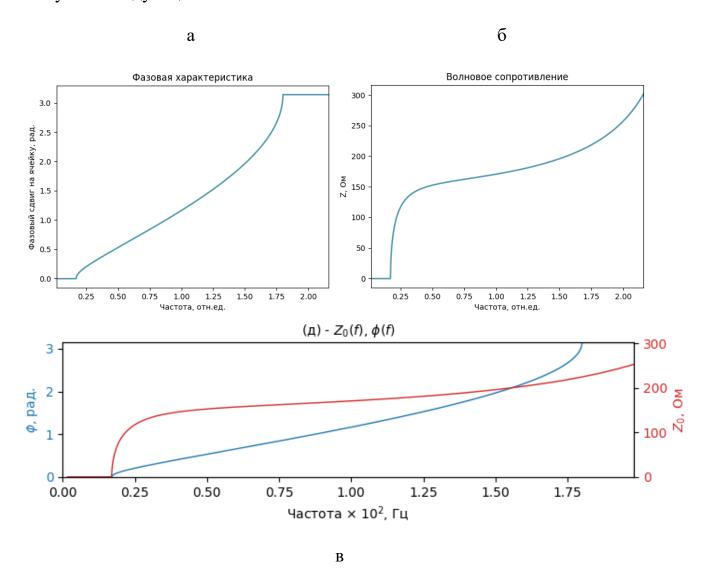


Рис.3. График зависимости фазового сдвига на ячейку (а), график волнового сопротивления эквивалентной линии от частоты для низкочастотного импульсного сигнала (б) и обе зависимости на одной плоскости (в)

Для НЧ + ВЧ импульсного сигнала изменяем параметр lffilter на True, задаем параметры из задания 4.4(a) и получаем следующие зависимости:

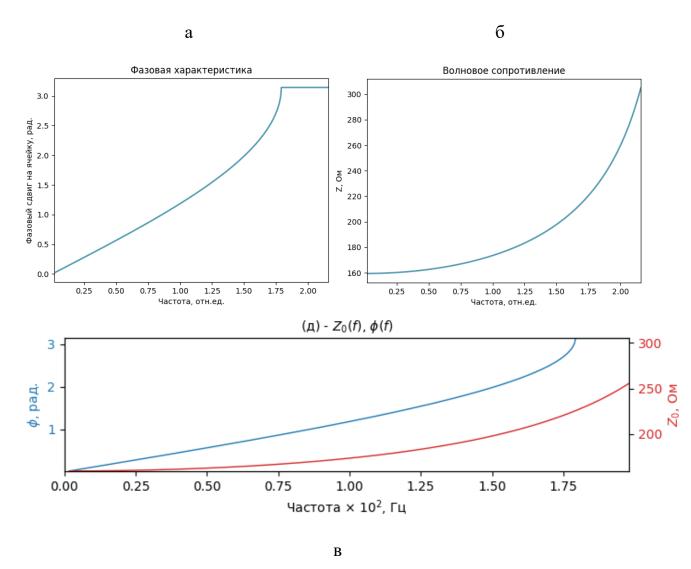


Рис.4. График зависимости фазового сдвига на ячейку (а), график волнового сопротивления эквивалентной линии от частоты для высокочастотного и низкочастотного импульсного сигнала (б) и обе зависимости на одной плоскости (в)

Зависимости входных, выходных напряжений от времени, их спектры и распределения напряжений вдоль линии передачи в зависимости от номера ячейки

Возвращаем все параметры, которые менялись в предыдущем задании.

```
4.1 ВЧ сигнал (nsig = 0)
a) fc = f0, K0 = KN = 1, Nc = 10
```

```
Номер варианта: 17

Нижняя граничная частота: 17

Верхняя граничная частота: 180

Волновое сопротивление линии на частоте 98.50 Z0: 170.0 Граничные частоты: fl = 17.000000, fh = 180.000000

Волновое сопротивление линии на частоте 98.50 Z0: 170.0 Граничные частоты: fl = 17.000000, fh = 180.000000

Волновое сопротивление на частоте 98.50: Z0 = 170.0 Частота сигнала: 98.5

Проводимость G: 0.0

Согласование слева K0: 1.0

Согласование слева K0: 1.0

Временной интервал: 100.0

Число ячеек в ЛП: 10

Тараметры эквивалентной схемы:

L = 20.026571,

Согласование слева K0 (R0 = K0 * Z0): 1

Согласование справа KN (RN = KN * Z0): 1

Согласование справа KN (RN = KN * Z0): 1

Согласование справа KN (RN = KN * Z0): 1

Согласование справа K0 (R0 = K0 * Z0): 1

Согласование справа K0 (R0 = K0 * Z0): 1

Согласование справа K0 (R0 = K0 * Z0): 1

Согласование справа K0 (R0 = K0 * Z0): 1

Согласование справа K0 (R0 = K0 * Z0): 1

Согласование справа K0 (R0 = K0 * Z0): 1

Согласование справа K0 (R0 = K0 * Z0): 1

Согласование справа K0 (R0 = K0 * Z0): 1

Согласование справа K0 (R0 = K0 * Z0): 1

Согласование справа K0 (R0 = K0 * Z0): 1

Согласование справа K0 (R0 = K0 * Z0): 1

Согласование справа K0 (R0 = K0 * Z0): 1

Согласование справа K0 (R0 = K0 * Z0): 1

Согласование справа K0 (R0 = K0 * Z0): 1

Согласование справа K0 (R0 = K0 * Z0): 1

Согласование справа K0 (R0 = K0 * Z0): 1

Согласование справа K0 (R0 = K0 * Z0): 1

Согласование справа K0 (R0 = K0 * Z0): 1

Согласование справа K0 (R0 = K0 * Z0): 1

Согласование справа K0 (R0 = K0 * Z0): 1

Согласование справа K0 (R0 = K0 * Z0): 1

Согласование справа K0 (R0 = K0 * Z0): 1

Согласование справа K0 (R0 = K0 * Z0): 1

Согласование справа K0 (R0 = K0 * Z0): 1

Согласование справа K0 (R0 = K0 * Z0): 1

Согласование справа K0 (R0 = K0 * Z0): 1

Согласование справа K0 (R0 = K0 * Z0): 1

Согласование справа K0 (R0 = K0 * Z0): 1

Согласование справа K0 (R0 = K0 * Z0): 1

Согласование справа K0 (R0 = K0 * Z0): 1

Согласование справа K0 (R0 = K0 * Z0): 1

Согласование справа K0 (R0 =
```

а

Рис. 5. Параметры из пункта 4.1 (а) для получения необходимых зависимостей

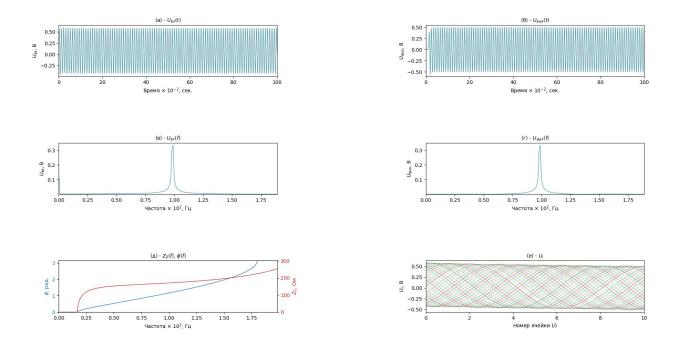


Рис. 6. А. Зависимость входного напряжения от времени. Б. зависимость выходного напряжения от времени. В. Спектр входного сигнала. Г. Спектр выходного сигнала. Д. Зависимости фазового сдвига на ячейку и волнового сопротивления от частоты. Е. Распределения напряжений по ячейкам вдоль линии передачи

Из графика Е (рисунок 6)видно, что напряжения распределяются равномерно во все промежутки времени. А из графиков а и б видно, что как входное, так и выходное напряжение равны и полностью симметричны между собой по амплитуде и частоте.

b) fc < fl, K0 = KN = 1, Nc = 10

Входные параметры (рисунок 7), отличаются от предыдущего набора значением опорной частоты. В данном случае она задается меньше нижней граничной частоты полосы пропускания.

```
Номер варианта: 1//

Нижняя граничная частота: 17

Верхняя граничная частота: 180

Волновое сопротивление линии на частоте 98.50 Z0: 170.0 Граничные частоты: fl = 17.000000, fh = 180.000000

Волновое сопротивление на частоте 98.50 Z0: 170.0 Граничные частоты: fl = 17.000000, fh = 180.000000

Волновое сопротивление на частоте 98.50: Z0 = 170.0 Граничные частоты: fl = 17.000000, fh = 180.000000

Волновое сопротивление на частоте 98.50: Z0 = 170.0 Граничные частота сигнала: 10.0 Гроводимость G: 0.0 Согласование слева K0: 1.0 Согласование слева K0: 1.0 Согласование слева K0: 1.0 Граничные частоты: браничные частоты: браничные частоты: браничные частоты: браничные частоты: браничные частоты: браничные частоты: fl = 17.000000, fh = 180.000000

Проводимость G: 0.0 Согласование слева K0: 1.0 Согласование слева K0: 1.0 Согласование права К1: 1.0 Временной интервал: 100

Число ячеек в ЛП: 10

Параметры эквивалентной схемы:

L = 20.026571,
C1 = 0.000394,
C2 = 0.043766,
G/C2 = 0.000000

Число ячеек в ЛП: 10
```

а

Рис. 7. Параметры из пункта 4.1 (b) для получения необходимых зависимостей

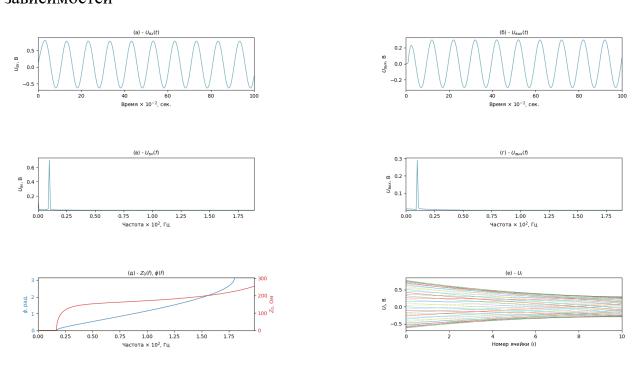


Рис. 8. А. Зависимость входного напряжения от времени. Б. зависимость выходного напряжения от времени. В. Спектр входного сигнала. Г. Спектр выходного сигнала. Д. Зависимости фазового сдвига на ячейку и волнового сопротивления от частоты. Е. Распределения напряжений по ячейкам вдоль линии передачи

Из рисунка 8 сразу видно, что из-за того, что сигнал не проходит полосу пропускания, его форма искажается. Из этого следует, что распределение напряжений перестает быть равномерным, однако, график Д рисунка 8 остался неизменным. Из чего можно сделать вывод, что на него не влияет изменение частоты.

c)
$$fc > fh$$
, $K0 = KN = 1$, $Nc = 10$

Как и в прошлом наборе параметров, оставляем все таким же, изменяя опорную частоту, только уже с условием, что она должна быть больше верхней границы частоты полосы пропускания.

```
Нижняя граничная частота: 17
Верхняя граничная частота: 180
Волновое сопротивление линии на частоте 98.50 ZO: 170.0
                                                              Волновое сопротивление на частоте 98.50: Z0 = 170.0
                                                              Частота сигнала: 200.0
Сигнал возбуждения ЛП:
1 - ВЧ импульс,
                                                              Согласование справа KN: 1.0
2 - НЧ импульс,
3 - НЧ+ВЧ импульс,
                                                              Число ячеек в ЛП: 10
4 - ШП импульс
Проводимость G
                                                              Параметры эквивалентной схемы:
Согласование слева K0 (R0 = K0 * Z0):
Согласование справа KN (RN = KN * Z0):
                                                              C2 = 0.043766,
G/C2 = 0.000000
Временной интервал:
Число ячеек в ЛП:
```

Рис. 9. Параметры из пункта 4.1 (с) для получения необходимых зависимостей

a

б

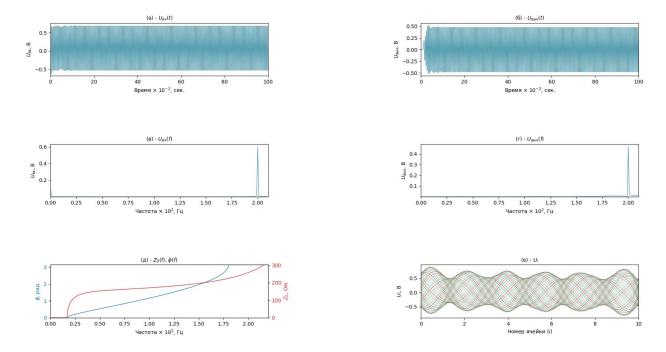


Рис. 10. А. Зависимость входного напряжения от времени. Б. зависимость выходного напряжения от времени. В. Спектр входного сигнала. Г. Спектр выходного сигнала. Д. Зависимости фазового сдвига на ячейку и волнового сопротивления от частоты. Е. Распределения напряжений по ячейкам вдоль линии передачи

Из рисунка 10 видно, что изменились графики зависимости фазового сдвига и волнового сопротивления, однако, они сохранили свою форму. Из-за потери большой части напряжения (перехода его в нагрузку), из-за чего теряется амплитуда, но уменьшается время переходного процесса, по сравнению с изначальным набором данных. Если рассмотреть спектр, на данных графиках не сильно видно, но все же заметно, если присмотреться, что на выходе появляются искажения.

d)
$$fc = f0$$
, $K0 = KN = 10$, $Nc = 10$

В последнем наборе данных опорная частота откатывается к 1 набору, мы меняем только согласование на входе и выходе (K0 и KN) в 10 раз.

а б

Рис. 11. Параметры из пункта 4.1 (d) для получения необходимых зависимостей

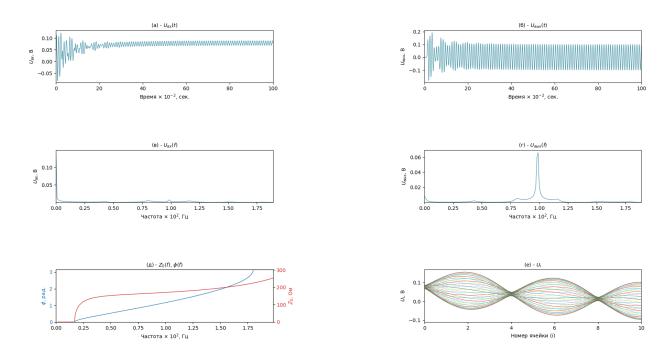


Рис.12. А. Зависимость входного напряжения от времени. Б. зависимость выходного напряжения от времени. В. Спектр входного сигнала. Г. Спектр выходного сигнала. Д. Зависимости фазового сдвига на ячейку и волнового сопротивления от частоты. Е. Распределения напряжений по ячейкам вдоль линии передачи

Сразу бросается в глаза, что ухудшилась передача по каналу из-за увеличения амплитуды входного сигнала, что уменьшает амплитуду всех величин, а спектр сигнала сильно искажается в начальный промежуток, поле чего выравнивается.

4.2 BY импульсный сигнал (nsig = 1)

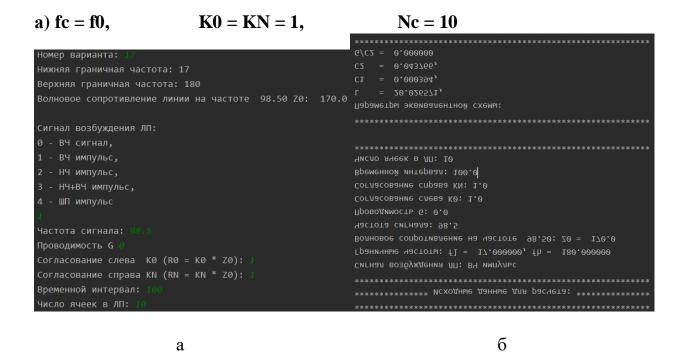


Рис. 13. Параметры из пункта 4.2 (а) для получения необходимых зависимостей

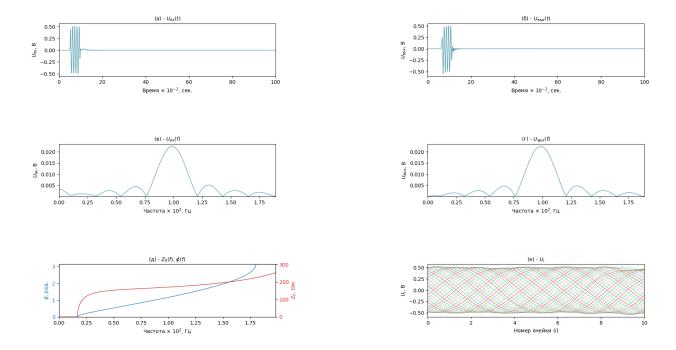


Рис.14. А. Зависимость входного напряжения от времени. Б. зависимость выходного напряжения от времени. В. Спектр входного сигнала. Г. Спектр выходного сигнала. Д. Зависимости фазового сдвига на ячейку и волнового сопротивления от частоты. Е. Распределения напряжений по ячейкам вдоль линии передачи

Из графиков в и г рисунка 14 видно, что мы наблюдаем сигнал как на входе, так и на выходе лишь в самом начале, далее он затухает. При этом напряжение по ячейкам вдоль линии передачи остается равномерным на протяжении всего времени. Спектры данного сигнала полностью симметричны и имеют некоторое количество гармоник, однако, лишь 1 основу.

b)
$$fc = 0.95fh$$
, $K0 = KN = 1$, $Nc = 100$

В этом наборе данных уменьшим частоту на 5% относительно верхней граничной частоты. При этом увеличиваем число ячеек в 10 раз.

```
******* Исходные данные для расчета: *******
                                                         Сигнал возбуждения ЛП: ВЧ импульс
Нижняя граничная частота: 17
Волновое сопротивление линии на частоте 98.50 ZO: 170.0
                                                         Настота сигнала: 171.0
                                                         Согласование слева К0: 1.0
                                                         Согласование справа KN: 1.0
   НЧ импульс,
                                                         Число ячеек в ЛП: 100
                                                          ***************
Частота сигнала:
                                                         Параметры эквивалентной схемы:
                                                             = 20.026571,
Временной интервал:
                                                         G/C2 = 0.000000
Нисло ячеек в ЛП:
```

б

Рис. 15. Параметры из пункта 4.2 (b) для получения необходимых зависимостей

a

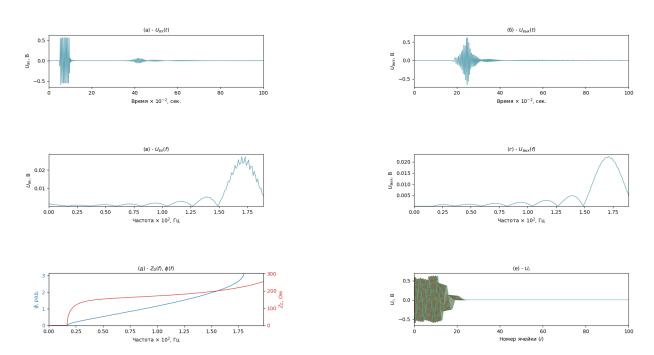


Рис.16. А. Зависимость входного напряжения от времени. Б. зависимость выходного напряжения от времени. В. Спектр входного сигнала. Г. Спектр выходного сигнала. Д. Зависимости фазового сдвига на ячейку и волнового сопротивления от частоты. Е. Распределения напряжений по ячейкам вдоль линии передачи

Зависимости фазового сдвига на ячейку и волнового сопротивления от частоты остаются неизменными (рисунок 16. д), однако на спектре входного сигнала видим сдвиг к стороне больших значений, как и на спектре выходного сигнала, однако на входном мы наблюдаем искажения в основном пике. Увеличивали количество ячеек, чтобы заметить на графике е, что напряжения в определенный момент времени зануляется и проходит константой в нуле.

c)
$$fc = f0$$
, $K0 = KN = 10$, $Nc = 100$

Возвращаем опорную частоту к изначальной частоте для задания волнового сопротивления, увеличивая в 10 раз согласования на входе и выходе.

```
********************
                                                         C1 = 0.000394,

C2 = 0.043766,

G/C2 = 0.000000
Номер варианта:
Верхняя граничная частота: 180
                                                             = 20.026571,
Волновое сопротивление линии на частоте 98.50 ZO: 170.0 <sub>Параметры</sub> эквивалентной схемы:
Сигнал возбуждения ЛП:
0 - ВЧ сигнал,
                                                          *******************
                                                         число ячеек в ЛП: 100
                                                         Временной интервал: 100.0
                                                         Согласование справа KN: 10.0
3 - НЧ+ВЧ импульс,
                                                         согласование слева ки: ти.и
Частота сигнала:
                                                         Волновое сопротивление на частоте 98.50: Z0 = 170.0
Проводимость G
Согласование слева К0 (R0 = K0 * Z0): 10
                                                         Сигнал возбуждения ЛП: ВЧ импульс
Согласование справа KN (RN = KN * Z0): 10
Временной интервал:
```

б

Рис. 17. Параметры из пункта 4.2 (с) для получения необходимых зависимостей

a

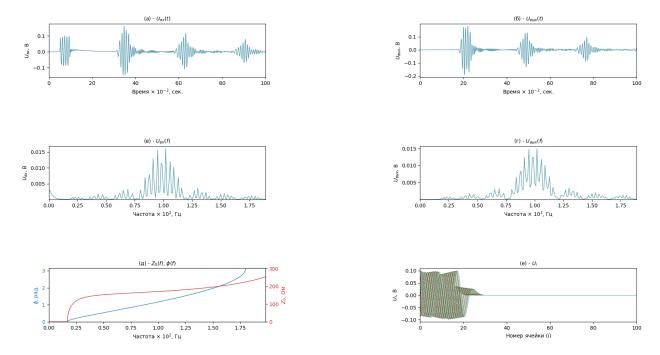


Рис.18. А. Зависимость входного напряжения от времени. Б. зависимость выходного напряжения от времени. В. Спектр входного сигнала. Г. Спектр выходного сигнала. Д. Зависимости фазового сдвига на ячейку и волнового сопротивления от частоты. Е. Распределения напряжений по ячейкам вдоль линии передачи

Спекры довольно похожи, гармоники отличаются только амплитудой искажений. Входное и выходное напряжение отличаются значительно больше, в начальный момент времени это особенно заметно. Распределение напряжения как и в прошлом наборе угасает и равняется константе нуля с определенного момента времени.

4.3 HY импульсный сигнал (nsig = 2)

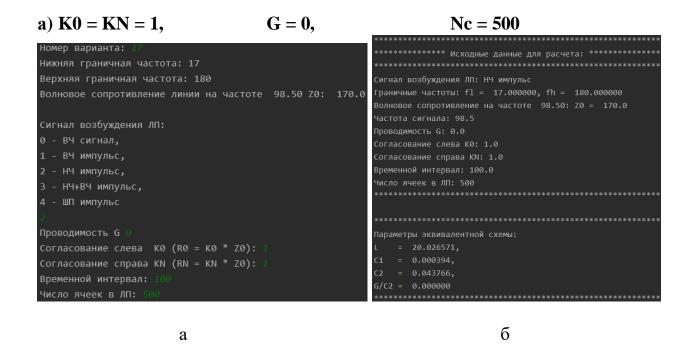


Рис. 19. Параметры из пункта 4.3 (а) для получения необходимых зависимостей

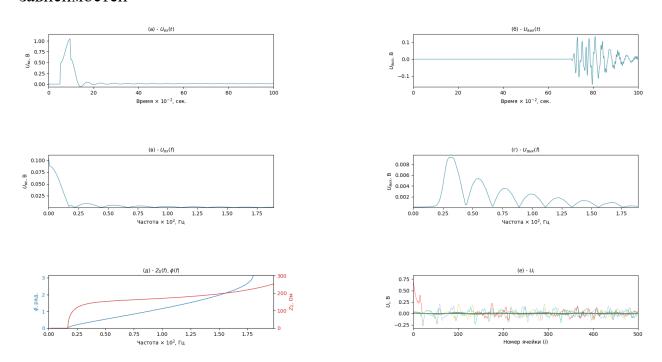


Рис. 20. А. Зависимость входного напряжения от времени. Б. зависимость выходного напряжения от времени. В. Спектр входного сигнала. Г. Спектр выходного сигнала. Д. Зависимости фазового сдвига на ячейку и волнового

сопротивления от частоты. Е. Распределения напряжений по ячейкам вдоль линии передачи

На графике а, рисунка 20, можно заметить кардинальное отличие на входном напряжении от предыдущих типов сигнала. Мы вдиим короткий мощный импульс в самом начале времени, который потом зануляется и идет по константе ноль на протяжении оставшегося. На выходном напряжении мы вдиим график, который крайне напоминает высокочастотный импульс. Немного возрасла амплитуда относительно входного спектра сигнала, фазовый сдвиг и волновое сопротивление опять практически не поменялись. Распределение напряжений максимально неравномерное, начинается с сильного скачка.

b)
$$K0 = KN = 1$$
, $G = 10$, $Nc = 500$

В следующем наборе изменяем проводимость, увеличивая ее в 10 раз, все остальные входные данные остаются прежними.

```
Номер варианта:
Нижняя граничная частота: 17
Верхняя граничная частота: 180
Волновое сопротивление линии на частоте 98.50 ZO: 170.0
                                                                Волновое сопротивление на частоте 98.50: Z0 = 170.0
                                                                Частота сигнала: 98.5
Сигнал возбуждения ЛП:
                                                                Проводимость G: 10.0
0 - ВЧ сигнал,
                                                                Временной интервал: 100.0
                                                                Параметры эквивалентной схемы:
Проводимость G 10
                                                                   = 20.026571,
= 0.000394,
Согласование слева KO (RO = KO * ZO):
Согласование справа KN (RN = KN * Z0):
Временной интервал:
                                                               G/C2 = 228.488415
Число ячеек в ЛП:
```

Рис. 21. Параметры из пункта 4.3 (b) для получения необходимых зависимостей

a

б

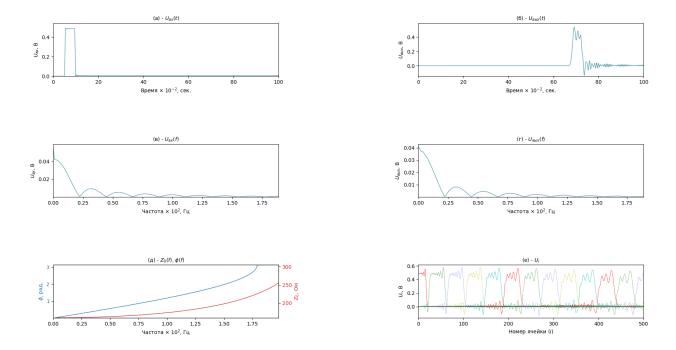


Рис.22. А. Зависимость входного напряжения от времени. Б. зависимость выходного напряжения от времени. В. Спектр входного сигнала. Г. Спектр выходного сигнала. Д. Зависимости фазового сдвига на ячейку и волнового сопротивления от частоты. Е. Распределения напряжений по ячейкам вдоль линии передачи

Из рисунка 22, графика в видно, что амплитуда спектра входного сигнала уменьшиась практически в 2 раза, а спекр выходного стал более похож на входной, относительно предыдущих вариантов. Распределение напряжения в ячейках стало более гармоническим. Также изменилась форма зависимости фазового сдвига и волнового оспротивления. Стали абсолютно отличаться графики входного и выходного напряжений по времени.

c)
$$K0 = KN = 1$$
, lffilter = True, $Nc = 500$

На данном наборе включаем параметр lffilter, что дает возможность представляться ячейке линии передачи звеном фильтра нижних частот

б

Рис. 23. Параметры из пункта 4.3 (с) для получения необходимых зависимостей

a

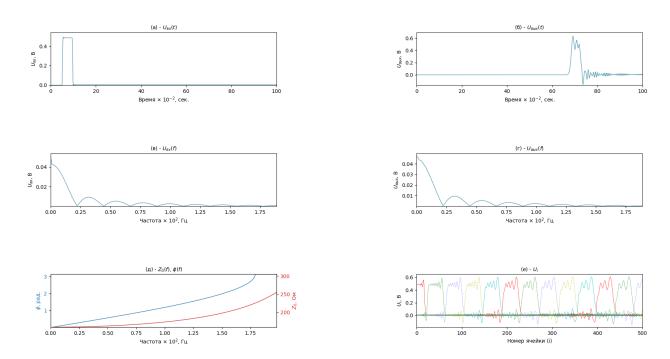


Рис.24. А. Зависимость входного напряжения от времени. Б. зависимость выходного напряжения от времени. В. Спектр входного сигнала. Г. Спектр выходного сигнала. Д. Зависимости фазового сдвига на ячейку и волнового сопротивления от частоты. Е. Распределения напряжений по ячейкам вдоль линии передачи.

Из рисунка 24, после пропускания сигнала через фильтр нижних частот, можно заметить, что изменений никаких не произошло. Это можно связать с тем, что все параметры изначальны подобраны правильно и система является согласованной.

d)
$$K0 = KN = 10$$
, lffilter = True, $Nc = 500$

Оставляем параметры прошлого набора данных, изменяя только K0 и KN (согласования слева и справа).

```
Номер варианта: 17

Нижняя граничная частота: 17

Верхняя граничная частота: 180

Волновое сопротивление линии на частоте 98.50 ZO: 170.0

Сигнал возбуждения ЛП: НЧ импульс

Граничные частоты: fl = 17.000000, fh = 180.000000

Волновое сопротивление на частоте 98.50: ZO = 170.0

Частота сигнала: 98.5

Проводимость 6 0

Согласование слева КО (RO = KO * ZO): 10

Согласование слева КО (RN = KN * ZO): 10

Временной интервал: 100

Число ячеек в ЛП: 500

Число ячеек в ЛП: 500

Число ячеек в ЛП: 500

Нараметры эквивалентной схемы:

Согласование справа КК (RN = KN * ZO): 10

Согласование справа КО (RO = KO * ZO): 10

Согласование справа КО (RO = KO * ZO): 10

Согласование справа КО (RO = KO * ZO): 10

Согласование справа КО (RO = KO * ZO): 10

Согласование справа КО (RO = KO * ZO): 10

Согласование справа КО (RO = KO * ZO): 10

Согласование справа КО (RO = KO * ZO): 10

Согласование справа КО (RO = KO * ZO): 10

Согласование справа КО (RO = KO * ZO): 10

Согласование справа КО (RO = KO * ZO): 10

Согласование справа КО (RO = KO * ZO): 10

Согласование справа КО (RO = KO * ZO): 10

Согласование справа КО (RO = KO * ZO): 10

Согласование справа КО (RO = KO * ZO): 10

Согласование справа КО (RO = KO * ZO): 10

Согласование справа КО (RO = KO * ZO): 10

Согласование справа КО (RO = KO * ZO): 10

Согласование справа КО (RO = KO * ZO): 10

Согласование справа КО (RO = KO * ZO): 10

Согласование справа КО (RO = KO * ZO): 10

Согласование справа КО: 10.0

Согласование
```

б

Рис. 25. Параметры из пункта 4.3 (d) для получения необходимых зависимостей

a

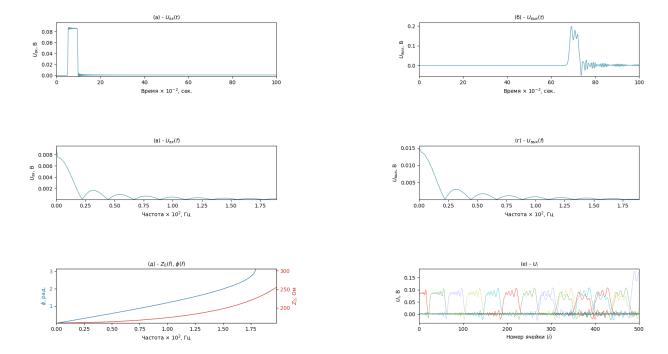


Рис.26. А. Зависимость входного напряжения от времени. Б. зависимость выходного напряжения от времени. В. Спектр входного сигнала. Г. Спектр выходного сигнала. Д. Зависимости фазового сдвига на ячейку и волнового сопротивления от частоты. Е. Распределения напряжений по ячейкам вдоль линии передачи

Сравнивая графики а и б рисунка 26, заметим, что амплитуды входного и выходного сигналось сильно отличаются. Амплитуда на выходе в 2.5 раза превышает ту, что мы видим на входном напряжении. Также в 2 раза отличаются амплитуды спектров, где на входном сигнале она меньше, чем на выходном. Распределения напряжений не отличаются от распределения на предыдущем наборе данных.

e)
$$K0 = KN = 0.1$$
, lffilter = True, $Nc = 500$

Теперь уменьшаем в 100 раз согласование на входе и выходе, оставляя фильтр нижних частот и 500 ячеек.

```
Нижняя граничная частота: 17
Верхняя граничная частота: 180
Волновое сопротивление линии на частоте 98.50 ZO: 170.0
                                                                Волновое сопротивление на частоте 98.50: Z0 = 170.0
                                                               Частота сигнала: 98.5
Сигнал возбуждения ЛП:
                                                               Согласование слева К0: 0.1
  - ВЧ импульс,
                                                               Временной интервал: 100.0
  - НЧ импульс,
                                                                Нисло ячеек в ЛП: 500
  - НЧ+ВЧ импульс,
  - ШП импульс
Проводимость G
                                                               Параметры эквивалентной схемы:
Согласование слева K0 (R0 = K0 * Z0): 0.
                                                                     20.026571.
                                                                      0.000394.
Согласование справа KN (RN = KN * Z0): 0.1
Временной интервал:
                                                                      0.000000
Число ячеек в ЛП:
```

б

Рис. 27. Параметры из пункта 4.3 (е) для получения необходимых

a

Рис. 27. Параметры из пункта 4.3 (e) для получения необходимых зависимостей

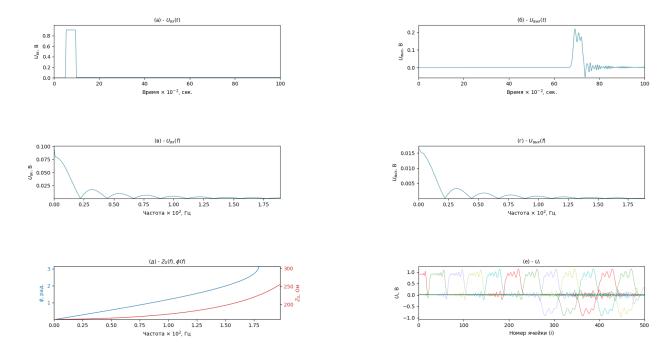


Рис.28. А. Зависимость входного напряжения от времени. Б. зависимость выходного напряжения от времени. В. Спектр входного сигнала. Г. Спектр выходного сигнала. Д. Зависимости фазового сдвига на ячейку и волнового сопротивления от частоты. Е. Распределения напряжений по ячейкам вдоль линии передачи.

Из графиков ф и б рисунка 28 видно, что амплитуды входного и выходного сигналов увеличились, Напряжения в ячейках с какого-то

момента времени начинают менять свою полярность, а сами напряжения увеличились в 10 раз.

4.4 HY + BY импульсный сигнал (nsig = 3)

a)
$$fc = f0$$
, $K0 = KN = 1$, $Iffilter = True$, $Nc = 500$

В данном пункте рассмотрим сигнал, который складывается из высокочастотного и низкочастотного сигналов.

```
****** расчета: ****** Исходные данные для расчета: ********
Номер варианта:
Нижняя граничная частота: 17
Верхняя граничная частота: 180
Волновое сопротивление линии на частоте 98.50 ZO: 170.0
                                                             Частота сигнала: 98.5
Сигнал возбуждения ЛП:
0 - ВЧ сигнал,
1 - ВЧ импульс,
                                                             Согласование справа KN: 1.0
2 - НЧ импульс,
3 - НЧ+ВЧ импульс,
                                                             Число ячеек в ЛП: 500
4 - ШП импульс
Частота сигнала: 98.5
Проводимость G
                                                                 = 20.026571,
Временной интервал:
Число ячеек в ЛП:
```

а

Рис. 29. Параметры из пункта 4.4 (а) для получения необходимых зависимостей

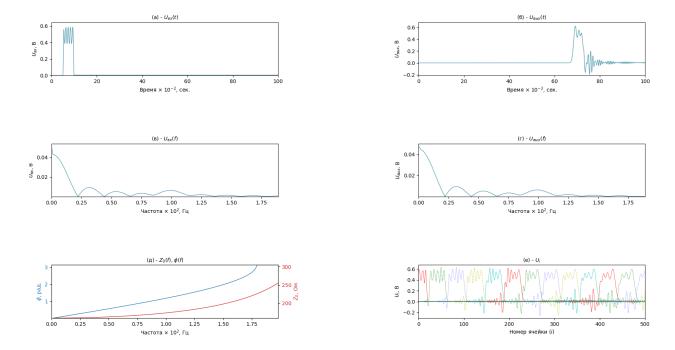


Рис. 30. А. Зависимость входного напряжения от времени. Б. зависимость выходного напряжения от времени. В. Спектр входного сигнала. Г. Спектр выходного сигнала. Д. Зависимости фазового сдвига на ячейку и волнового сопротивления от частоты. Е. Распределения напряжений по ячейкам вдоль линии передачи.

Из-за сложения импульсов, видим, что график а (рисунок 30) из себя представляет прямоугольный импульс, похожий на низкочастотный импуль, однако, с коллебаниями в верхней его части, как у высокочастотного. На выходе срабатывает фильтр нижних частот, что видно из-за того, что сигнал сглаживается и перестает быть прямоугольным. Спектры не имеют сильных отличий, за исключением небольшой коллебания в начальной амплитуде

```
b) fc = 0.95fh, K0 = KN = 1, lffilter = True, Nc = 500
```

Уменьшаем ан 5% опорную частоту сигнала, все остальные параметры модели остаются прежними.

```
Номер варианта:
                                                                             Исходные данные для расчета:
Нижняя граничная частота: 17
Верхняя граничная частота: 180
Волновое сопротивление линии на частоте 98.50 ZO: 170.0
                                                              Частота сигнала: 171.0
0 - ВЧ сигнал,
                                                               Согласование слева К0: 1.0
  - НЧ импульс,
  - НЧ+ВЧ импульс,
                                                               Нисло ячеек в ЛП: 500
  - ШП импульс
Проводимость G
                                                               Параметры эквивалентной схемы:
                                                                     0.043766,
Временной интервал:
                                                                                        б
                           a
```

Рис. 31. Параметры из пункта 4.4 (b) для получения необходимых зависимостей

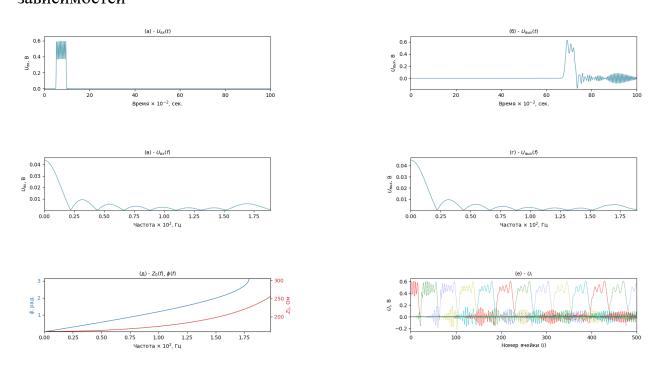


Рис.32. А. Зависимость входного напряжения от времени. Б. зависимость выходного напряжения от времени. В. Спектр входного сигнала. Г. Спектр

выходного сигнала. Д. Зависимости фазового сдвига на ячейку и волнового сопротивления от частоты. Е. Распределения напряжений по ячейкам вдоль линии передачи.

При повешении опорной частоты, как видно из графиков а и б, коллебания усиливаются, прямоугольный импульст становится менне похож на низкочастотный, следовательно, при увеличении опорной частоты, игнал принимает больше форму высокочастотного импульса. В остальном, амплитуда спектра немного повысилась, но, думаю, это больше искажения, значения слишком некритичные.

4.5 ШП импульсный сигнал (nsig = 4)

a)
$$K0 = KN = 1$$
, $G = 0$ (lffilter = False), $Nc = 10$

```
******* Исходные данные для расчета: *********
 Юмер варианта:
Нижняя граничная частота: 17
Волновое сопротивление линии на частоте 98.50 ZO: 170.0
Сигнал возбуждения ЛП:
                                                              Проводимость G: 0.0
                                                              Согласование слева К0: 1.0
0 - ВЧ сигнал,
                                                              Согласование справа KN: 1.0
                                                              Временной интервал: 100.0
2 - НЧ импульс,
3 - НЧ+ВЧ импульс,
4 - ШП импульс
Проводимость G
                                                              Параметры эквивалентной схемы:
Временной интервал:
```

Рис. 33. Параметры из пункта 4.5 (а) для получения необходимых зависимостей

a

б

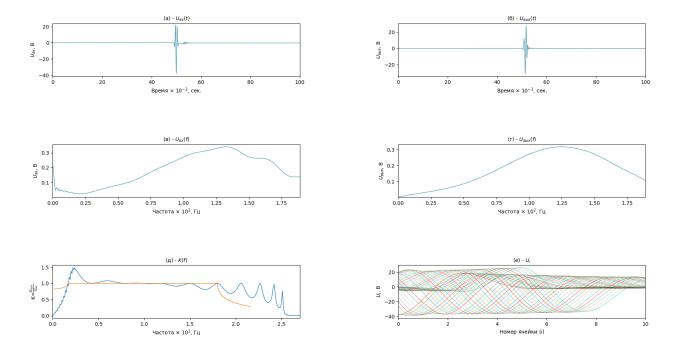


Рис.34. А. Зависимость входного напряжения от времени. Б. зависимость выходного напряжения от времени. В. Спектр входного сигнала. Г. Спектр выходного сигнала. Д. Зависимости фазового сдвига на ячейку и волнового сопротивления от частоты. Е. Распределения напряжений по ячейкам вдоль линии передачи.

График д на рисунке 34, показывает выходной коэффициент. Входной и выходной спектры сигнала практически идентичны по амплитуде и форме, однако спектр входного сигнала немного шумный. На таких спектрах нельзя выделить отдельные гармоники. Сами входной и выходной сигналы также практически идентичны, как и спектры, по амплитуде, не считая мелких шумов и выбросов.

b)
$$K0 = KN = 1$$
, $G = 0$ (lffilter = False), $Nc = 20$

Изменим количество ячеек в 2 раза, все остальное остается таким, какое и было.

```
Исходные данные для расчета:
Нижняя граничная частота: 17
                                                               Сигнал возбуждения ЛП: ШП импульс
Верхняя граничная частота: 180
Волновое сопротивление линии на частоте 98.50 ZO: 170.0
                                                               Волновое сопротивление на частоте 98.50: 70 = 170.0
Сигнал возбуждения ЛП:
                                                               Проволимость G: 0.0
0 - ВЧ сигнал,
                                                               Согласование слева К0: 1.0
                                                               Согласование справа KN: 1.0
  - ВЧ импульс,
                                                               Временной интервал: 100.0
  - НЧ импульс,
                                                               Число ячеек в ЛП: 20
  - НЧ+ВЧ импульс,
  - ШП импульс
Проводимость G
                                                               Параметры эквивалентной схемы:
Согласование слева K0 (R0 = K0 * Z0):
Согласование справа KN (RN = KN * Z0):
Временной интервал:
                                                               G/C2 = 0.0000000
```

б

Рис. 35. Параметры из пункта 4.5 (b) для получения необходимых

a

Рис. 35. Параметры из пункта 4.5 (b) для получения необходимых зависимостей

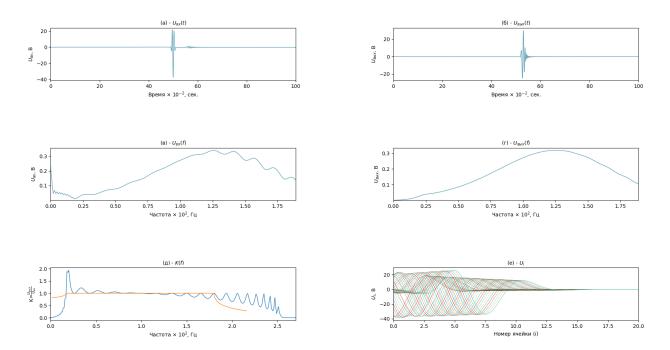


Рис.36. А. Зависимость входного напряжения от времени. Б. зависимость выходного напряжения от времени. В. Спектр входного сигнала. Г. Спектр выходного сигнала. Д. Зависимости фазового сдвига на ячейку и волнового сопротивления от частоты. Е. Распределения напряжений по ячейкам вдоль линии передачи.

На рисунке 36 графика е, видно, что напряжения уже обращаются в 0 в некоторый момент времени. Шумы на входном спектре сигнала и на входном и выходном сигналах усилились. Формы и амплитуды остались прежними.

c)
$$K0 = KN = 1$$
, lffilter = True, $Nc = 10$

Включаем фильтр нижних частот, уменьшаем количество ячеек до 10 (изначального значения).

```
Юмер варианта:
Нижняя граничная частота: 17
Верхняя граничная частота: 180
                                                                 Волновое сопротивление на частоте 98.50: Z0 = 170.0
Сигнал возбуждения ЛП:
                                                                 Проводимость G: 0.0
1 - ВЧ импульс,
2 - НЧ импульс,
  - НЧ+ВЧ импульс,
  - ШП импульс
Проводимость G
                                                                 Параметры эквивалентной схемы:
Согласование слева K0 (R0 = K0 * Z0):
                                                                     = 20.026571.
Согласование справа KN (RN = KN * Z0):
                                                                 C2 = 0.043766,
G/C2 = 0.000000
Временной интервал:
```

а

Рис. 37. Параметры из пункта 4.5 (с) для получения необходимых зависимостей

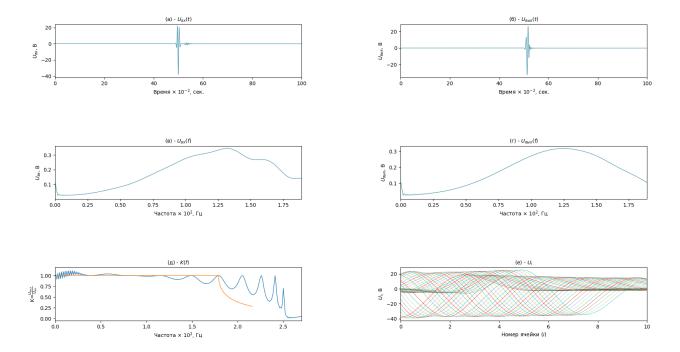


Рис.38. А. Зависимость входного напряжения от времени. Б. зависимость выходного напряжения от времени. В. Спектр входного сигнала. Г. Спектр выходного сигнала. Д. Зависимости фазового сдвига на ячейку и волнового сопротивления от частоты. Е. Распределения напряжений по ячейкам вдоль линии передачи.

Увеличилась амплитуда как входного, так и выходного сигналов, шумы на спектрах немного утихли, но также остались, а форма коэффициента на графике д изменилась.

Заключение

В проделанной домашней работе были исследованы зависимости сигналов напрямую, путем изменения параметров, анализа и сравнения каждого графика с каждым. Также был изучен ручной способ нахождения параметров линии передачи, вывод основных выражений для данного расчета. Было изучено влияние опорной частоты, согласования, проводимости, количества ячеек и включения фильтра нижних частот. Косвенно, однако безусловно, усвоены навыки работы с Python библиотеками matplotlib, numpy.