Федеральное государственное автономное образовательное учреждение высшего образования «Национальный исследовательский университет «Московский институт электронной техники».

Институт микроприборов и систем управления имени Л.Н. Преснухина

# Лабораторная работа №5

«Расчет и моделирование кольцевого развязанного делителя»

Модуль «Моделирование антенно-фидерных устройств»

По курсу «Моделирование СВЧ-устройств в САПР»

Москва, Зеленоград

#### Оглавление

Оглавление	2
Введение	2
Теоретические сведения	3
Методика выполнения работы	6
Создание проекта	6
Модель на идеальных линиях передачи	7
Модель на схемном уровне в микрополосковом исполнении	
Модель на топологическом уровне	15
Косимуляция с чип-моделью резистора	25
Задание на выполнение	31
Требования к отчёту	35
Задание на самостоятельную работу	36
Контрольные вопросы	37
Литература	
1 11	

#### Введение

**Цель работы:** ознакомится расчетом и моделированием кольцевого развязанного делителя в среде Keysight Advanced Design System (ADS).

*Используемое оборудование или ПО*: материал подготовлен на основании версии Keysight Advanced Design System 2023. Однако, в работе не используются никакие специфичные для данной версии инструменты, все используемое и описываемое существует в ADS практически в таком же виде как минимум с версии ADS 2011.11.

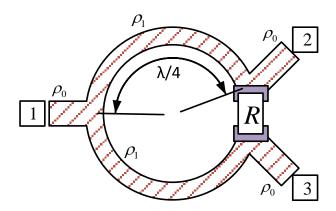
## *Продолжительность работы:* 4 часа.

В разделе «Методика выполнения» приведены только необходимые действия по выполнению лабораторной работы. Подробно описываются только новые приемы работы в ADS. Предполагается, что студент выполнил вводную лабораторную работу и освоил базовый предложенный маршрут.

Lab1	показывает места, которые подробно описаны в вводной лабораторной работе
<u> </u>	показывает приемы, значительно упрощающие или ускоряющие использование ADS
STOP	показывает места, за которыми надо особенно следить и где легко совершить ошибку

#### Теоретические сведения

Для эффективного деления или сложения мощностей удобно использовать развязанные делители. Развязанный означает имеющим высокую развязку (изоляцию) между портами. Как правило, делители строят двухканальными. Одна из наиболее часто встречающихся конфигураций – кольцевой развязанный делитель (или делитель Вилкинсона). На картинке ниже приведена его схема при делении мощности пополам (гибридной конфигурации).



При его построении считается, что резистор R малого электрического размера.

Анализ кольцевого развязанного делителя удобно проводить в форме матрицы проводимостей как соединение МТее, двух линий передачи с волновым сопротивлением  $Z_{01}$  (в форме проводимости  $Y_{01}$ ) и электрической длиной  $\theta$ , и пи-цепи с нулевой параллельной проводимость и последовательным сопротивлением R (в форме проводимости G). В этом случае, матрицу проводимости можно записать как:

$$\mathbf{Y} = \begin{bmatrix} 2Y_{11}^l & Y_{12}^l & Y_{12}^L \\ Y_{12}^l & Y_{11}^l + Y_{11}^R & Y_{12}^R \\ Y_{12}^l & Y_{12}^R & Y_{11}^l + Y_{11}^R \end{bmatrix},$$

где

 $Y_{11}^l = Y_{22}^l = -jY_{01}{\rm ctg}\,\theta$  и  $Y_{12}^l = Y_{21}^l = jY_{01}/\sin\theta$  - элементы матрицы проводимости линий передачи электрической длины  $\theta$  ,

 $Y_{11}^R = Y_{22}^R = G$  и  $Y_{12}^R = Y_{22}^R = -G$  - элементы матрицы проводимости пи-цепи.

Объединим все это получаем

$$\mathbf{Y} = \begin{bmatrix} -j2Y_{01}\operatorname{ctg}\theta & jY_{01}/\sin\theta & jY_{01}/\sin\theta \\ jY_{01}/\sin\theta & G-j2Y_{01}\operatorname{ctg}\theta & -G \\ jY_{01}/\sin\theta & -G & G-j2Y_{01}\operatorname{ctg}\theta \end{bmatrix}$$

Если зафиксировать электрическую длину  $\theta = \pi/2$  и нормировать относительно некоторого волнового сопротивления  $Z_0$  , матрицу проводимостей можно переписать как

$$\mathbf{y} = \mathbf{Y}Z_0 = \begin{bmatrix} 0 & jY_{01}Z0 & jY_{01}Z0 \\ jY_{01}Z0 & GZ_0 & -GZ_0 \\ jY_{01}Z0 & -GZ_0 & GZ_0 \end{bmatrix}$$

Матрицу проводимости можно перевести в матрицу рассеяния

$$\mathbf{S} = \begin{bmatrix} \frac{1 - 2Y_{01}^2 Z_0^2}{1 + 2Y_{01}^2 Z_0^2} & \frac{-2jY_{01}^2 Z_0^2}{1 + 2Y_{01}^2 Z_0^2} & \frac{-2jY_{01}^2 Z_0^2}{1 + 2Y_{01}^2 Z_0^2} \\ \frac{-2jY_{01}^2 Z_0^2}{1 + 2Y_{01}^2 Z_0^2} & \frac{1 - 4Y_{01}^2 Z_0^3 G}{A} & \frac{-2(G - Y_{01}^2 Z_0) Z_0}{A} \\ \frac{-2jY_{01}^2 Z_0^2}{1 + 2Y_{01}^2 Z_0^2} & \frac{-2(G - Y_{01}^2 Z_0) Z_0}{A} & \frac{1 - 4Y_{01}^2 Z_0^3 G}{A} \end{bmatrix},$$

где 
$$A = 1 + 2GZ_0 + 2Y_{01}^2Z_0^2 + 4Y_{01}^2Z_0^3G$$
.

Исходя из требования согласования по порту 1, можно вывести

$$\frac{1-2Y_{01}^2Z_0^2}{1+2Y_{01}^2Z_0^2}=0, \text{ т.e. } Y_{01}=\frac{1}{\sqrt{2}Z_0} \text{ или } Z_{01}=\sqrt{2}Z_0.$$

И также

$$\mathbf{S} = \begin{bmatrix} 0 & -\frac{j}{\sqrt{2}} & -\frac{j}{\sqrt{2}} \\ -\frac{j}{\sqrt{2}} & \frac{1-2GZ_0}{2+4GZ_0} & 2\left(G - \frac{1}{2Z_0}\right) \frac{Z_0}{2+4GZ_0} \\ -\frac{j}{\sqrt{2}} & 2\left(G - \frac{1}{2Z_0}\right) \frac{Z_0}{2+4GZ_0} & \frac{1-2GZ_0}{2+4GZ_0} \end{bmatrix}$$

Если теперь наложить требование согласование по портам 2 и 3, то можно получить  $R=1/G=2Z_0$ .

При подстановке, получаем итоговую матрицу S-параметров на центральной частоте.

$$\mathbf{S} = \begin{bmatrix} 0 & -\frac{j}{\sqrt{2}} & -\frac{j}{\sqrt{2}} \\ -\frac{j}{\sqrt{2}} & 0 & 0 \\ -\frac{j}{\sqrt{2}} & 0 & 0 \end{bmatrix}.$$

Одним из вопросов является, можно ли построить развязанный делитель, не имеющим потерь. Попробуем построить соответствующую матрицу S-параметров. Пусть основной порт 1, выходные 2 и 3.

$$\mathbf{S} = \begin{bmatrix} S_{11} & S_{12} & S_{13} \\ S_{21} & S_{22} & S_{23} \\ S_{31} & S_{32} & S_{33} \end{bmatrix}$$

Наложим желаемые требования

- все порты согласованы, т.е.  $S_{ii}=0$ ;
- развязка идеальна, т.е.  $S_{23} = S_{32} = 0$ .

$$\mathbf{S} = \begin{bmatrix} 0 & S_{12} & S_{13} \\ S_{21} & 0 & 0 \\ S_{31} & 0 & 0 \end{bmatrix}$$

Устройство не имеет потерь, если для любой его строки или столбца выполняется условие  $\sum_{i$  или j  $\left|S_{ij}\right|^2=1$ . При этом нужно учесть, что устройство взаимное относительно порта 1, то  $S_{12}=S_{21}$  и  $S_{13}=S_{31}$ .

Отсюда видно, что например, не выполняются одновременно условия  $\sum_{j} \left|S_{1j}\right|^2 = 1 \ \text{и} \ \sum_{j} \left|S_{2j}\right|^2 = 1 \ .$  И построение не имеющего потерь развязанного делителя невозможно.

### Методика выполнения работы

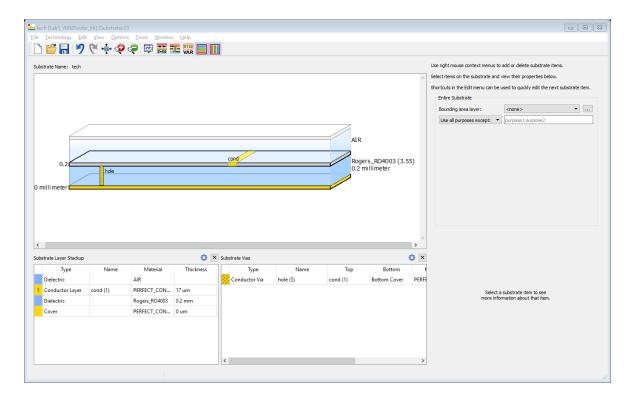
Маршрут работы следующий:

- 1. Составление модели на идеальных линиях передачи и моделирование в режиме S-параметров и анализ результатов.
- 2. Преобразование модели на идеальных линиях передачи в схемотехническое представление на заданной ВЧ-подложке с помощью инструмента LineCalc. Моделирование в режиме S-параметров и анализ результатов. При необходимости подстройка модели.
- 3. Преобразование схемотехнической модели в топологическое представление. Организация косимуляции с дискретным компонентом. Моделирование методами моделирования uMoM (Microwave Momentun). Параметризация ЕМ-модели. При необходимости подстройка модели.
- 4. Организация автоматической косимуляции с применением инструмента emCosim.

#### Создание проекта

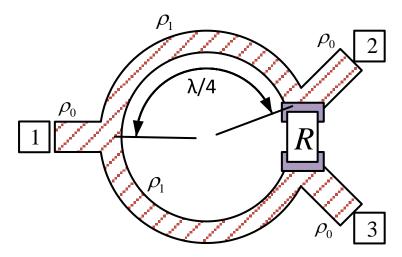
# **Lab1** Проект должен быть подготовлен к ЕМ-моделированию, в том числе:

- В качестве библиотеки слоев необходимо дополнительно к библиотеке назначения слоев схемы «ads\_schematic\_layer» выбрать «ads\_standard\_layers» (назначение топологических слоев).
  - единицы длин проекта мм, с разрешением 10000 точек/мм
- рекомендовано сразу создать определение подложки tech.subst, в примере RO4003 (Er = 3,55, tanD = 0,0026), толщиной диэлектрика 0,2мм, толщиной металлизации 17мкм.



Модель на идеальных линиях передачи

Кольцевой развязанный делитель мощности (Wilkinson Divider, кольцевой развязанный делитель) с равным делением мощностей (гибридный, на -3 дБ) при построении его на идеальных линиях передачи описывается согласно следующему рисунку.

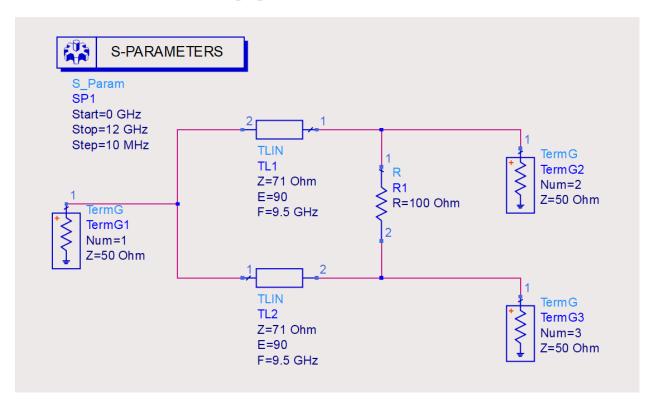


Для получения идеального согласования волновые сопротивления плеч должны равняться  $\rho_{\rm l}=\rho_{\rm 0}\sqrt{2}$ , а номинал развязывающего резистора  $R=2\rho_{\rm 0}$ . Для 50 Ом-ной подводящей линии эти значения равны  $\rho_{\rm l}=71\,{\rm Om}$ ,  $R=100\,{\rm Om}$ .

Пусть кольцевой развязанный делитель мощности настроен на частоту 9,5 ГГц.

Создаем схему WilkDivider\_Ideal. Собираем на идеальных линиях передачи (модель TLIN ).

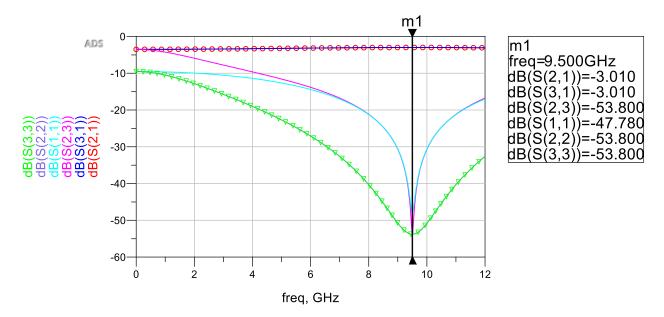
Нужно следить за нумерацией терминаторов Term (свойство Num). Оно определяет порядок обозначений в матрице S-параметров. Эту нумерацию надо будет сохранять одинаковой во всех схемах проекта, чтобы можно было сопоставлять графики.



Запускаем моделирование .

**Lab1** Выводим прямоугольный график с амплитудными соотношениями – коэффициенты передачи из порта 1 в 2 и 3 (dB(S21) и dB(S31)), развязку между портами 2 и 3 dB(S23). Также добавим коэффициенты отражения от портов 1, 2 и 3 (dB(S11), dB(S22) и dB(S33) соответственно).

Т.к. каналы симметричны, то dB(S21) и dB(S31) полностью совпадают. Отметим одну из кривых символами. Аналогично, для dB(S22) и dB(S33).



По результатам видно:

- имеет хорошее согласование по всем входам: dB(S11), dB(S22) и dB(S33) < -47 дБ;
- коэффициенты передачи из порта 1 в порты 2 и 3 (dB(S21) и dB(S31)) близки к -3 дБ, т.е. устройство гибридное;
  - развязка dB(S23) также большая –53 дБ;
- устройство настроено точно на 9,5  $\Gamma\Gamma\mu$  видно по положению провалов на dB(S23), dB(S11), dB(S22) и dB(S33).

## Модель на схемном уровне в микрополосковом исполнении

Преобразуем рассчитанную ранее схему цепь из идеальных линий передачи в микрополоковое представление на схемном уровне.

Создаем новую схему WDivider\_MLIN.

Для того, чтобы сгенерированный схематик можно было превратить в топологию (кольцо между всеми плечами замкнулось нормально), нам придется учитывать размеры резистора и отводящих линий.

Lab1 С помощью инструмента LineCalc рассчитаем геометрические размеры некоторых линий.

Напомним параметры подложки - RO4003 (Er = 3,55, tanD = 0,0026), толщиной диэлектрика 0.2мм, толщиной металлизации 17мкм.

Расчет ведем для частоты 9,5 ГГц.

Микрополосковая линия на 50 Ом имеет ширину W50 = 0.43 мм.

Микрополосковая линия на 71 Ом и электрической длиной  $90^{\circ}$  имеет длину 4,9 мм и ширину 0,23 мм.

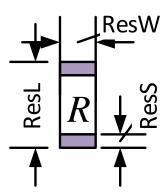
В проектируемом кольце дуги имеют электрическую длину  $90^{\circ}$ , при этом геометрический угол дуги равен  $180^{\circ}$ . Т.к. задавать мы эти дуги будем радиусом, то пересчитаем в него

Rad = 
$$\frac{4.9}{2\pi} \cdot \frac{360^{\circ}}{180^{\circ}} \approx 1.5 \text{ MM}$$

Осталось учесть размеры резистора и отводящих линий.

Резистор может быть исполнен по тонкопленочной технологии или впаян чип-резистор. Установим чип-резистор.

Геометрически чип-резистор описывается четырьмя размерами (ниже показан вид сверху) — длиной (ResL), шириной (ResW), длиной выводов (ResS) и высотой (ResT, не используется в текущем проекте).



Так как чип-резисторы являются стандартными компонентами, то воспользуемся следующей таблицей размеров популярных типоразмеров.

Таблица 1. Типоразмеры стандартных чип-резисторов

Краткое	Длина, ResL, мм	Длина выводов,	Ширина выводов,	
именование		ResS, MM	ResW, MM	
типоразмера				
(дюйм)				
0402	1,0	0,25	0,5	
0603	1,6	0,3	0,8	
0805	2,0	0,4	1,25	
1206	3,1	0,5	1,6	

Резистор по своим размерам не должен по ширине ResW слишком отличаться от подведенных линий (от W71 и W50). С другой стороны – он должен быть электрически малым - т.е. его длина ResL не должна превышать значение порядка  $\lambda/10..15$  (~ 30..20°) , но при этом резистор желателен типоразмера. Типоразмер определяет максимального максимальную рассеиваемую мощность, а значит позволяет кольцевому развязанному делителю выдерживать большую несимметричность плеч при сложении мощностей.

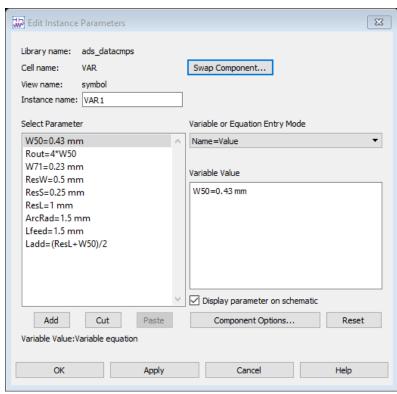
В нашем случае, W71 = 0,23 мм и W50 = 0,43 мм, а  $L_{100} \approx 1,1 \,\mathrm{MM}$ , т.е. подойдет типоразмер 0402.

Для компенсации длины резистора и выводящий линий будем использовать два участка MLIN, шириной W71 и длинной Ladd = (ResL + W50)/2.

Со стороны порта 1 поставим MLIN шириной W50, небольшой длины Lfeed = 1,5 мм. Со стороны портов 2 и 3 отводящие линии сделаем с помощью дуг шириной W50, на  $45^{\circ}$  и радиусом Rout = 4..5 ширин W50.

Edit Instance Parameters

Вносим все переменные в блок VAR.

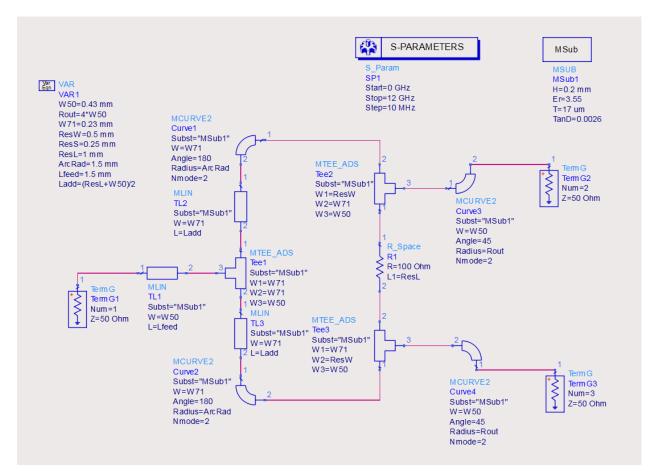


Далее строим схему моделирования на микрополосковых линиях MLIN, дугах MCURVE2, и тройниках MTEE\_ADS.

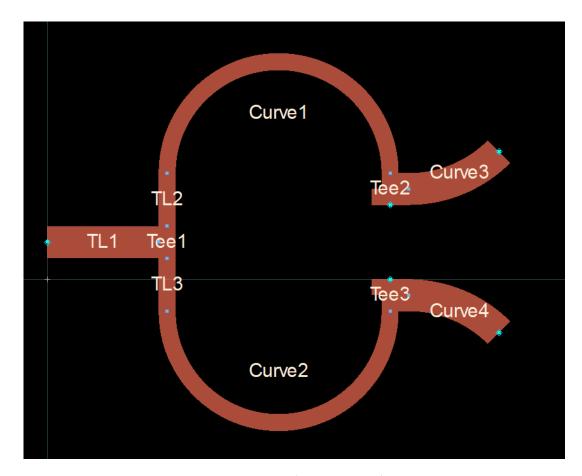
При расположении микрополоковых компонентов в схеме их можно только вращать (Rotate , Ctrl+R). Зеркалить (Mirror About X, Mirror About Y, Shift+X или + Y ) такие компоненты нельзя. Зеркалится только обозначение в схеме, при последующем переносе в топологию это приводит к некорректному построению.

■ При расположении компонентов можно перемещать привязанную текстовую информацию по ПКМ – Move Component Text (F5), так, чтобы получать чистую и читаемую схему.

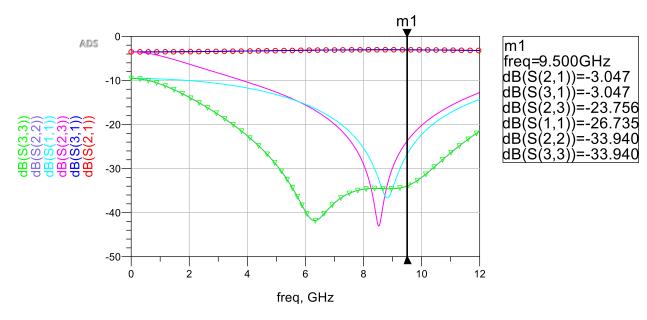
Модель резистора будем использовать типа R\_Space, чтобы иметь возможность задать зазор между выводами.



Т.к. данная схема довольно сложна и присутствуют взаимосвязанные участки, то лучше сразу после построения схемы по команде Layout — Generate/Update Layout проверить, что топологическое представление корректно (без сохранения топологии).



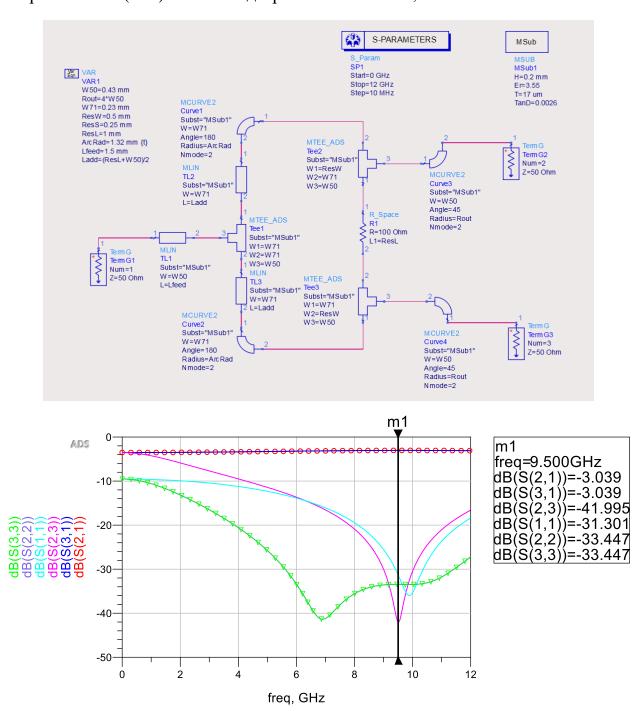
Запускаем моделирование. В области графиков строим амплитудные характеристики относительно порта 1.



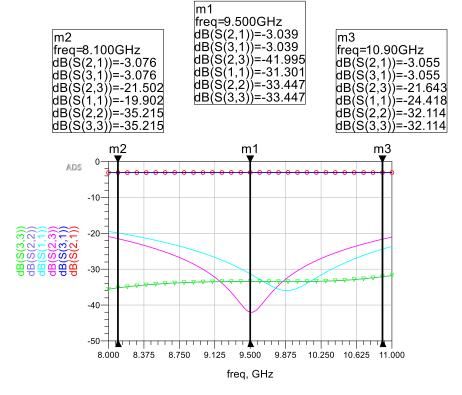
Результаты показывают, что рабочая частота устройства уплыла вниз. Связанно это с тем, что были добавлены тройники и их компенсирующие участки. Электрические длины дуг оказались больше, чем нужно.

С помощью инструмента Tune или Optimization настроим кольцевой развязанный делитель на 9,5 ГГц. Делается это исключительно подстройкой

радиуса дуг ArcRad. Рабочая частота контролируется по положению провала на развязке dB(S23). После подстройки ArcRad = 1,32 мм.



Оценим теперь его свойства в некотором частотном диапазоне  $\pm 1,4$  ГГц ( $\pm 15\%$ ).



#### Видно, что:

- устройство является гибридным во всей заданной полосе dB(S21) и  $dB(S31) \sim -3$  дБ;
- развязка dB(S23) во всей полосе сохраняется в пределах  $-20~\rm дБ$  с достижением  $-42~\rm дБ$  на центральной частоте;
- коэффициент отражения dB(S11) сохраняется в пределах –20 дБ во всей полосе, что соответствует КСВН ~ 1,2;
- коэффициенты отражения dB(S22) и dB(S33) сохраняются в пределах -32...-33 дБ, что соответствует КСВН ~ 1,05.

В целом видно, что кольцевой развязанный делитель мощности ожидаемо работает в заданной полосе.

### Модель на топологическом уровне

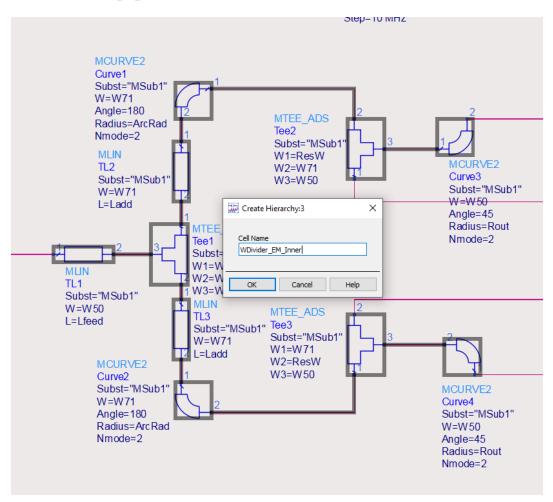
Следующий этап – сгенерировать топологию на основе схемного представления. Для параметризации топологии надо будет создать двухуровневую схему, причем во внутреннюю схему должны быть отправлены только полосковые компоненты, а резистор должен остаться на верхнем уровне:

- схема верхнего уровня WDivider\_EM\_Тор, в которой будет контроллер S-параметров, терминаторы, развязывающий резистор и все измерительные выражения.
- схема нижнего уровня WDivider\_EM\_Inner, только с микрополосками (MCURVE2, MLIN и MTEE\_ADS), подключённая наверх через пины.

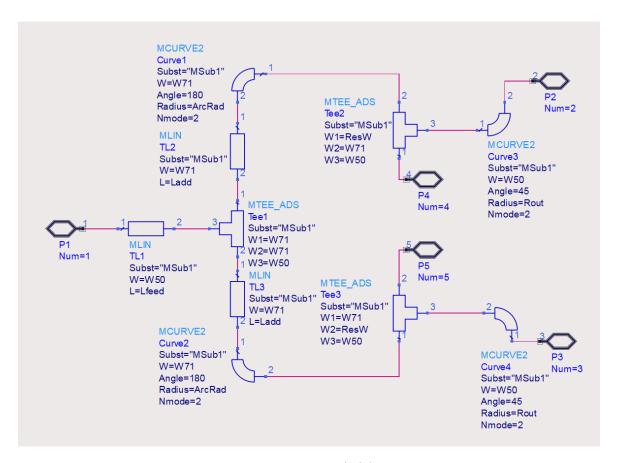
Схему нижнего уровня WDivider\_EM\_Inner надо будет сконвертировать в топологию; сделать всю ячейку WDivider\_EM\_Inner параметризированной и настроить параметры EM моделирования (emSetup).

Далее кратко показаны основные картинки до начала моделирования

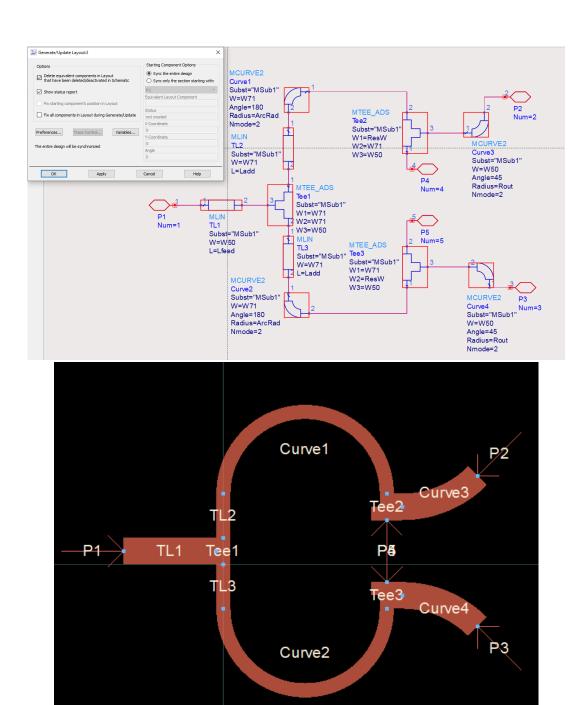
- создание иерархии



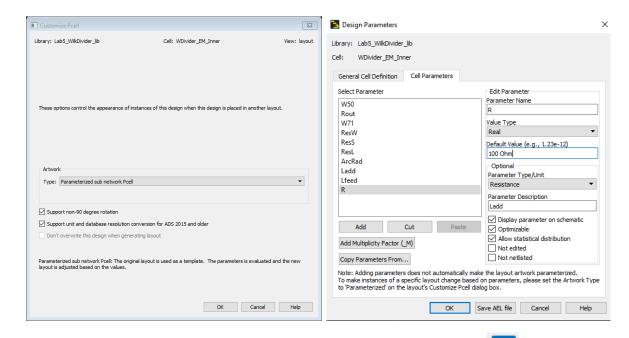
Автоматическое создание иерархий может выставить порядок пинов не в том порядке, как нам удобно. Пусть развязывающий резистор подключается через пины Р4 и Р5. Разместим пины как показано ниже:



- генерация топологии подсхемы WDivider\_EM\_Inner



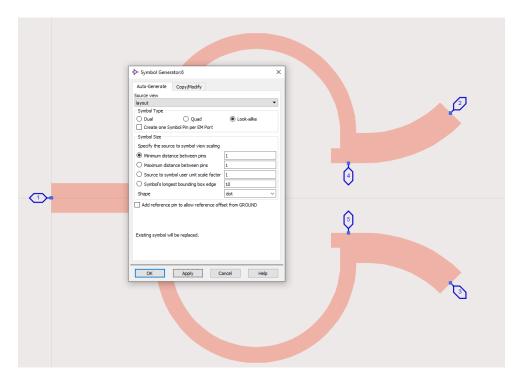
- параметризация ячейки WDivider\_EM\_Inner. Длины должны иметь тип Length, сопротивление развязывающего резистора R тип сопротивления (Resistance). Сопротивление и размеры развязывающего резистора пока используются не все, мы заранее их добавили.



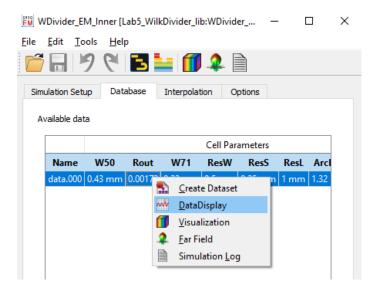
Lab1 Далее надо настроить emSetup подсхемы WDivider\_EM\_Inner. Задать следующие настройки:

- метод моделирования Momentum Microwave, режим EM Simulation/Model.

- Frequency plan частотный план адаптивный от 0 до 12 ГГц, плюс точка 9,5 ГГц
- Output plan отключено автоматическое отображение результатов и отключено сохранение токов для всех расчетных частот.
- Options Mesh с точностью 40 ячеек/длина волны и включено автоматическое создание краевой сетки
  - включено создание и сохранение emModel

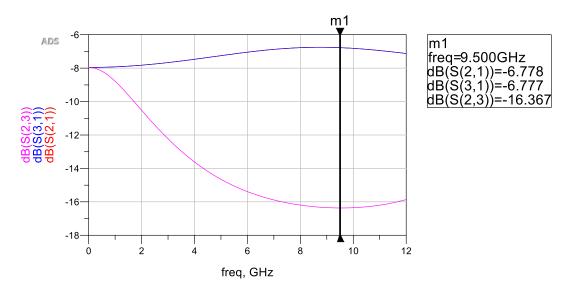


Запустим один раз расчет ЕМ-моделирования. После окончания расчета зайдем в содержание emModel и на вкладке Database для значений по умолчанию по ПКМ – DataDisplay

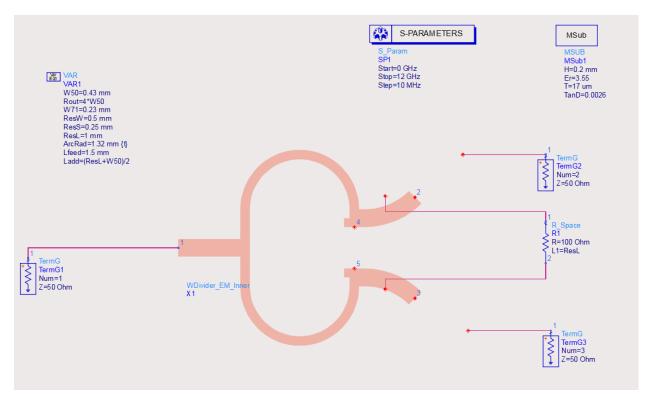


В открывшемся окне графиков выведем амплитудные характеристики.

Коэффициенты передачи dB(S21) и dB(S31) далеки от -3 дБ, а развязка dB(S23) тоже выгладит странно.



Это связано с тем, что приведены результаты моделирования только топологии, никак не учтено влияние резистора. Для его учета необходима косимуляция. Вернемся в схему верхнего уровня WDivider\_EM\_Top.

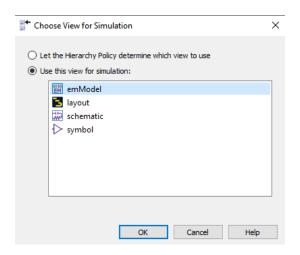


Приведем ее к следующему виду:

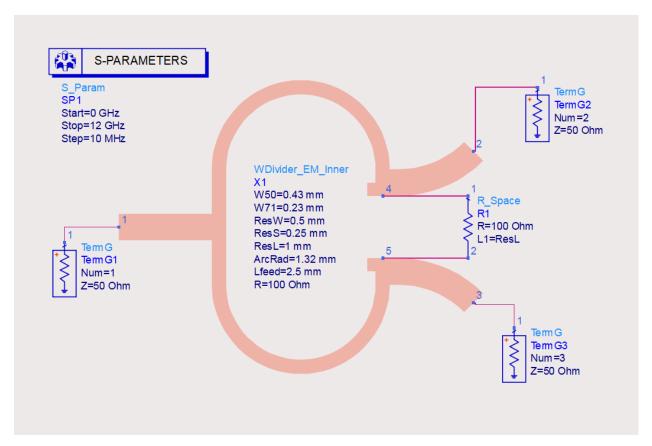
# - отключим MSub1, т.к. в EM-анализе подложка берется из файла subst.

- отключим блок переменных VAR, т.к. переменные в топологию передаются через переменные ячейки.
- проконтролируем положение и нумерацию терминаторов, чтобы можно было сравнивать результаты с предыдущими.

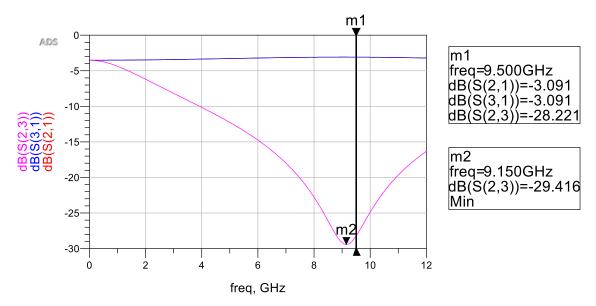
- в разрыв кольца подключим резистор R1.
- у подсхемы топологии WDivider\_EM\_Inner по ПКМ Component Choose View for Simulation установим, что результаты надо брать из emModel.



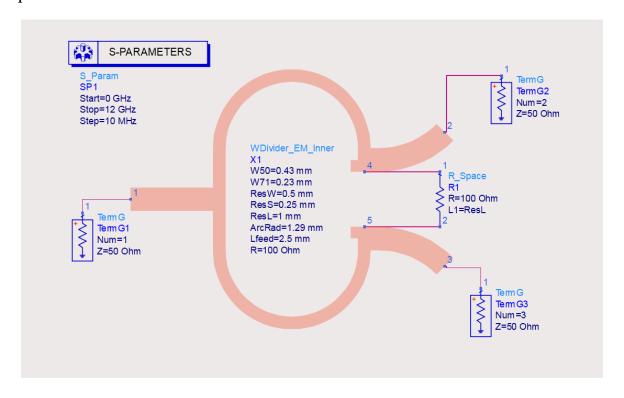
Общий вид схемы WDivider\_EM\_Тор получится следующий



Запускаем расчет.



Характеристики теперь имеют желательный вид. Осталось подстроить центральную частоту. Она делается за счет подбора радиуса кольца ArcRad. В примере ArcRad = 1,29 мм. Дополнительно выведем коэффициенты отражения.



```
m1
                        freq=9.500GHz
                        dB(S(2,1))=-3.102
m2
                                                m3
                        dB(S(3,1))=-3.102
freq=8.100GHz
                                                freq=10.90GHz
                        dB(S(2,3))=-29.395
dB(S(2,1))=-3.128
                                                dB(S(2,1))=-3.121
                        dB(S(1,1))=-20.473
                                                dB(S(3,1))=-3.121
dB(S(3,1))=-3.128
                        dB(S(2,2))=-23.504
dB(S(2,3))=-21.741
                                                dB(S(2,3))=-22.148
                        dB(S(3,3))=-23.522
dB(S(1,1))=-17.341
                                                dB(S(1,1))=-20.089
dB(S(2,2))=-25.300
                                                dB(S(2,2))=-21.268
dB(S(3,3))=-25.318
                                                dB(S(3,3))=-21.284
                           m2
                                        m1
                                                      m3
               0
          ADS
               -5
              -10·
              -15-
  www.ww
  -20-
              -25
              -30-
                                         9.5
                          8.0
                               8.5
                                    9.0
                                             10.0
                                                  10.5
                                                       11.0
                7.0
                     7.5
                                                            11.5
```

По сравнению со схемотехническим представлением видно некоторое снижение характеристик:

freq, GHz

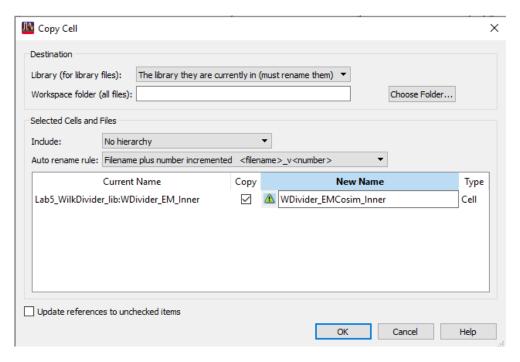
- устройство является гибридным во всей заданной полосе dB(S21) и dB(S31) с некоторыми оммическими потерями  $\sim -3,1$  дБ;
- развязка dB(S23) во всей полосе сохраняется в пределах  $-20~\rm дБ$  с достижением  $-29~\rm дБ$  на центральной частоте;
- коэффициент отражения dB(S11) сохраняется в пределах -17 дБ во всей полосе, что соответствует КСВН ~ 1,3;
- коэффициенты отражения dB(S22) и dB(S33) сохраняются в пределах -21 дБ, что соответствует КСВН ~ 1,1.

В целом видно, что кольцевой развязанный делитель мощности работает в заданной полосе.

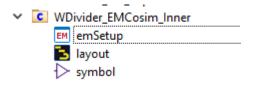
#### Косимуляция с чип-моделью резистора

Покажем, как организовать косимуляцию с дискретными компонентами в ADS с применением режима EmCosim.

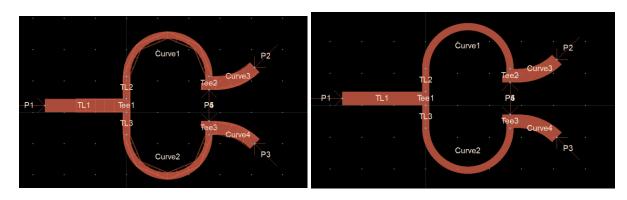
Создадим копию ячейки WDivider\_EM\_Inner как WD\_EMCosim\_Inner (в основном окне ADS по ячейке ПКМ – Copy Cell).



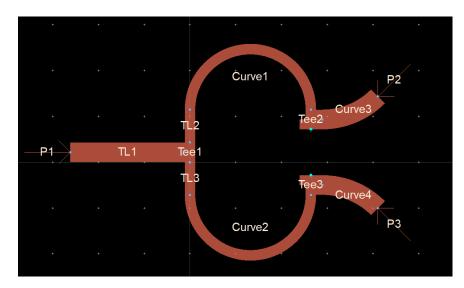
В новой ячейке WD\_EMCosim\_Inner удалим схемотехническое представление (schematic) и emModel. Должны остаться только emSetup, layout и symbol.



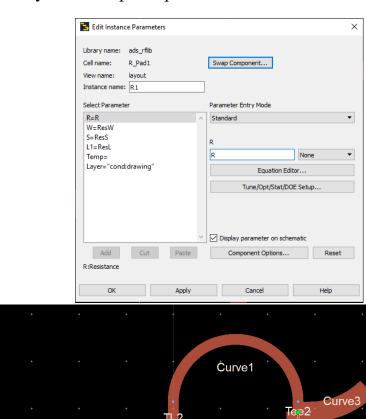
Заходим в топологическое представление. Если в ней присутствует отображение старой сетки разбиения Mesh, по меню EM − Clear Momentum Mesh удалим это разбиение.



Удаляем пины для резистора (Р4 и Р5).



Из палитры Lumped-With Artwork ставим чип-резистор (R\_Pad1 RAD1). В параметры ему вбиваем размеры и номинал. Устанавливаем его в разрыв.



Tee1

TL1

Curve2

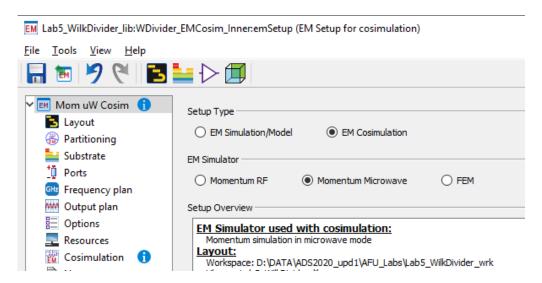
P2

**P**3

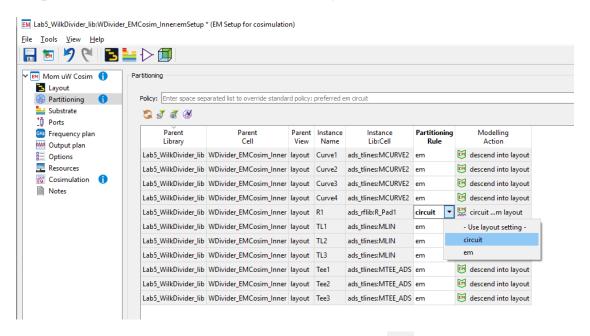
R1

Curve4

Заходим в настройки emSetup. На основной вкладке выбираем режим симуляции EM Cosimulation с выбранным симулятором Momentum Microwave (Mom uW Cosim).

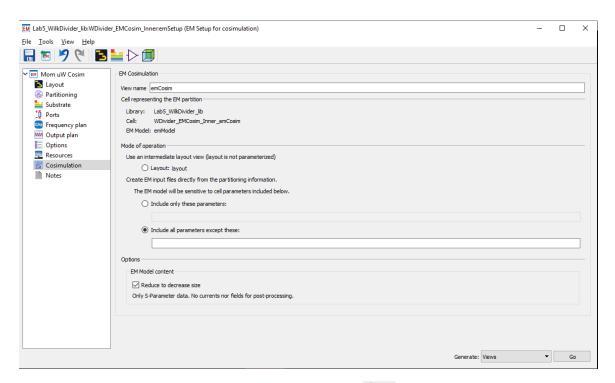


На вкладке Partitioning для резистора R1 выбираем способ моделирования circuit (в столбце Partitioning Rule)



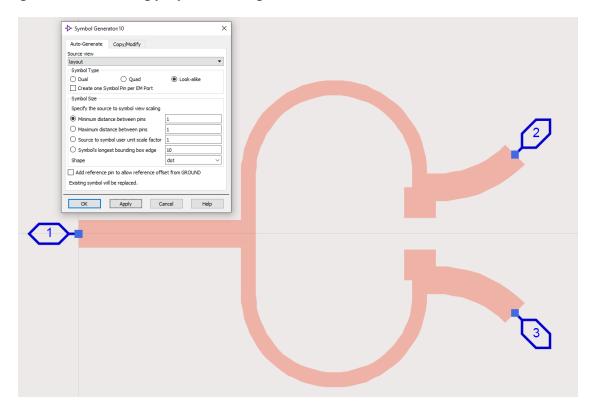
После нажимаем на кнопку Refresh\Recheck , чтобы изменения были приняты. Метка должна стать зеленой .

Вкладки Port, Frequency Plan, Output plan и Option импортированы из прошлого emSetup. Перейдем на вкладку Cosimulation. В группе Mode of operation выбираем Include all parameters except these, чтобы включить параметризацию.

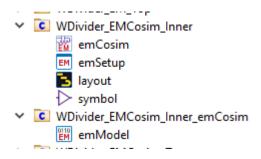


По команде Tools – Open Symbol Editor 

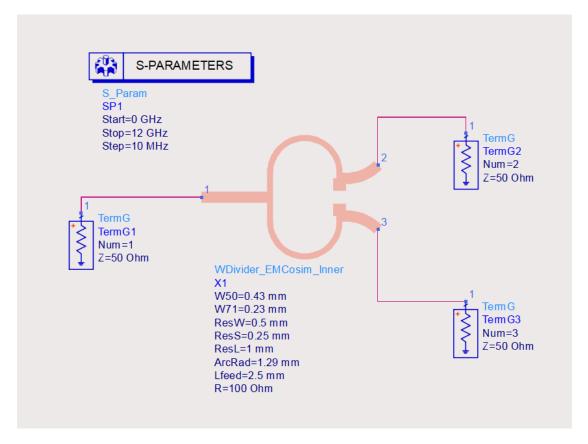
 обновим символ, в котором теперь выведены наружу только три пина.



После нажимаем на кнопку Generate Views Go. В дереве проекта создастся новая ячейка WDivider\_EMCosim\_Inner\_emCosim, в которой будет расположен emModel для хранения топологической части.



Аналогично WDivider\_EM\_Тор создадим схему верхнего уровня WDivider\_EMCosim\_Тор.

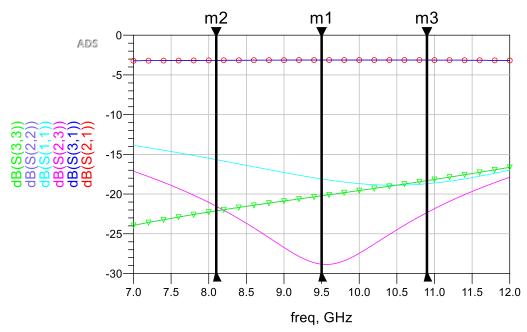


Промоделируем. emCosim хранит результаты топологической части в emModel в подчинённой ячейке. Результаты показывают небольшое отклонение от предыдущего результата. Связано это с тем, что добавлены пады резисторов.

m2
freq=8.100GHz
dB(S(2,1))=-3.168
dB(S(3,1))=-3.168
dB(S(2,3))=-21.535
dB(S(1,1))=-15.665
dB(S(2,2))=-22.112
dB(S(3,3))=-22.125

```
m1
freq=9.500GHz
dB(S(2,1))=-3.131
dB(S(3,1))=-3.131
dB(S(2,3))=-28.829
dB(S(1,1))=-18.101
dB(S(2,2))=-20.213
dB(S(3,3))=-20.225
```

m3
freq=10.90GHz
dB(S(2,1))=-3.138
dB(S(3,1))=-3.138
dB(S(2,3))=-22.328
dB(S(1,1))=-18.702
dB(S(2,2))=-18.302
dB(S(3,3))=-18.313
\ \ ' //



#### Задание на выполнение

В соответствии с вариантом рассчитать и спроектировать кольцевой развязанный делитель мощности (гибридный, –3дБ) на заданную частоту (Fc) и ВЧ-подложку. При переходе к схемотехническому уровню выбрать подходящий по размеру типоразмер чип-резистора. Провести настройку и исследование на схемном и топологическом уровнях.

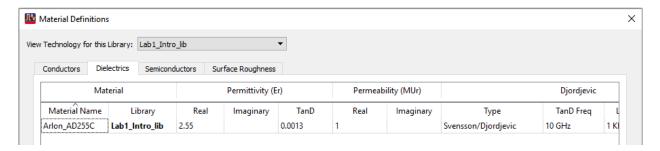
Варианты заданий приведены в таблице 2.

При выполнении ориентироваться на методику выполнения.

Таблица 2. Варианты заданий

№ Варианта		1	2	3	4	5
Центральная частота		9,5	6,5	5	6	4,7
Fc, ГГц		,	,			
	Именование	RO3006	RO3006	RO4003C	RO4003C	RO4350B
КИ	материала					
	Относительная	6,15	6,15	3,55	3,55	3,66
	диэлектрическая					
※0.1	проницаемость					
ПДС	Ег, ед.					
П П	Тангенс угла	0,0025	0,0025	0,0026	0,0026	0,004
грь	диэлектрических					
Ме	потерь TanD, ед.					
Параметры подложки	Толщина	0,25	0,64	0,813	0,508	0,254
П	диэлектрика h, мм					
	Толщина	17	35	35	17	17
	металлизации t,					
	MKM					
	арианта	6	7	8	9	10
Центральная частота		4,9	6,2	4,1	2,5	4,4
Fc, I		2010202	7.0000	7.0000	7.00010	7.02010
	Именование	RO4350B	RO3003	RO3003	RO3010	RO3010
	материала	2.55	2.0		10.2	10.2
	Относительная	3,66	3,0	3,0	10,2	10,2
КИ	диэлектрическая					
Параметры подложки	проницаемость					
	Ег, ед.	0,004	0.0012	0.0012	0.0025	0.0025
	Тангенс угла	0,004	0,0013	0,0013	0,0025	0,0025
	диэлектрических потерь TanD, ед.					
	Толщина	0,508	0,76	1,52	1,28	0,64
	диэлектрика h,	0,500	0,70	1,32	1,20	0,04
	мм					
	Толщина	17	17	35	35	17
	металлизации t,		1			
	мкм					
	1	I	1	I	1	I

Если материала в базе материалов ADS нет, его надо будет самостоятельно определить по кнопке Add Dielectric.



Каждый крупный этап рекомендовано делать в отдельных ячейках (схемах), т.к. при выполнении работы возможно придется возвращаться к предыдущим этапам.

#### Этапы выполнения:

- 1. Кольцевой развязанный делитель мощности на идеальных линиях передачи (ячейка WDivider\_Ideal).
- 1.1. Составить схему для моделирования в режиме S-параметров согласующей цепи на идеальных линиях передачи.
  - Компоненты брать из палитры TLines-Ideal.
- Диапазон частот моделирования брать от 0 Гц до удвоенной частоты Fc.
  - 1.2. Промоделировать в режиме S-параметров.
- Показать, что кольцевой развязанный делитель мощности выполняет поставленную на него задачу.
  - Результаты контролировать только на центральной частоте Fc.
  - Построить графики амплитудных соотношений.
- 2. Кольцевой развязанный делитель мощности в микрополосковом исполнении на схемном уровне (ячейка WDivider\_MLIN\_Sch).
- 2.1. Создать схему кольцевого развязанного делителя мощности в микрополосковом исполнении на основании результатов, полученных в п.1.
- Для расчета геометрических размеров микрополосков использовать инструмент LineCalc.
  - Компоненты брать из палитры TLines-Microstrip.

- Параметры подложки брать из таблицы 2.
- Исходя из ширин W50 и W71, а также требования малой электрической длины резистора (ResL < L20 $^{\circ}$ ) выбрать типоразмер чипрезистора. Размеры стандартных типоразмеров чип-резисторов приведены в таблице 1 в методике выше.
- Дополнительно добавить 50 Омные участки длиной около 2-2,5 ширин 50 Ом-ной линии со стороны портов 50 Ом.
  - 2.2. Провести моделирование в режиме S-параметров.
- Диапазон частот моделирования брать от 0 Гц до удвоенной частоты Fc.
  - Результаты контролировать в диапазоне частот Fc±10%.
- Считать, что кольцевой развязанный делитель мощности выполняет свою задачу, если
- а) Устройство является гибридным во всей полосе, dB(S21) и dB(S31) одинаковы и находятся в пределах -3.5...-3 дБ;
  - б) Развязка S32 в рабочей полосе лучше –20 дБ;
- в) Коэффициенты отражения dB(S11), dB(S22) и dB(S33) сохраняются в пределах -20 дБ во всей полосе;
- г) Центральная частота, на которую настроен кольцевой развязанный делитель мощности близка к Fc (контролировать по положению провала на S23).
- 2.3. Если кольцевой развязанный делитель мощности не проходит по требованиям, с помощью инструментов Tune или Optimization настроить его.
- 3. Кольцевой развязанный делитель мощности в микрополосковом исполнении на топологическом уровне (ячейка верхнего уровня WDivider\_EM\_Top и подсхема Wdivider\_EM\_Inner).
- 3.1. Создать параметризированную топологию кольцевого развязанного делителя мощности в микрополосковом исполнению с использованием результатов п.2.
- Создать определение подложки tech.subst в соответствии с методикой. Параметры брать из таблицы 2.

- Для параметризации топологии создать двухуровневую схему в соответствие с методикой.
- На уровень внутренней ячейки вынести все параметры, использованные в топлогии. Численные значения параметров задавать в соответствии с результатами п.2.
  - Развязывающий резистор вынести на верхний уровень.
  - 3.2. Провести ЕМ-моделирование топологии.
  - Метод моделирования брать Momentum Microwave.
  - Результаты хранить с использованием emModel.
- Если расчет идет долго, то верхнюю границу диапазона частот моделирования можно сократить Fc+20%.
- Один раз вывести результат только для внутренней топологии. Объяснить увиденное.
  - Сравнить результаты с результатами п.2.
  - Результаты контролировать в диапазоне частот Fc±10%.
- Считать, что кольцевой развязанный делитель мощности выполняет свою задачу, если выполняются требования, если
- а) Устройство является гибридным во всей полосе, dB(S21) и dB(S31) одинаковы и находятся в пределах -3,5...-3 дБ;
  - б) Развязка S32 в рабочей полосе лучше –20 дБ;
- в) Коэффициенты отражения dB(S11), dB(S22) и dB(S33) сохраняются в пределах -20 дБ во всей полосе;
- г) Центральная частота, на которую настроен кольцевой развязанный делитель мощности близка к Fc (контролировать по положению провала на S23).
- 3.3. Если кольцевой развязанный делитель мощности не проходит по требованиям, с помощью инструментов Tune или Optimization настроить его.
- 4. Косимуляция EM-топологии с чип-моделью резистора (ячейка верхнего уровня WDivider\_EMCosim\_Top, ячейка нижнего уровня WD\_EMCosim\_Inner).

- 4.1. Настроить внутреннюю ячейку WD\_EMCosim\_Inner для космиуляции:
- Удалить пины P4 и P5, через которые подключалась дискретная модель резистора.
  - Внести модель чип-резистора R\_Pad1 с выбранными размерами.
  - Настроить emSetup в режиме Cosimulation.
  - 4.2. Настроить внешнюю ячейку WD\_EMCosim\_Тор для космиуляции.
  - 4.3. Промоделировать и сравнить результаты с п.3.

## Требования к отчёту

Отчет о выполненной лабораторной работе должен представлять из себя структурированное описание всей выполненной работы, в том числе должен содержать:

- Титульный лист, с наименованием работы, указанием исполнителя и даты выполнения.
  - Цель (-и) работы.
  - Список использованных инструментов в лабораторной работе.
- Разделы работы, которые рекомендовано формировать в соответствии с этапами выполнения (аналогично методике и заданию на выполнение).
- Для каждого этапа необходимо привести все выполненные расчеты, подготовленные модели, результаты и анализ результатов.

Подробность описания этапов выполненной работе студент определяет самостоятельно. Самое простое правило, которому надо следовать — человек, незнакомый с выполненной работой (но знакомый с использованным инструментом) должен быть в состоянии по отчету повторить данную работу и понять, что в ней происходит.

Готовый отчет необходимо экспортировать в pdf.

Архив проекта ADS лучше всего делать встроенным инструментом File – Archive Workspace из основного окна ADS. При архивации проекта можно выбрать, какие составляющие проекта добавлять в архив. Если какие-то ячейки или результаты расчета не нужны, то их можно исключить из архивирования.

Созданный архив будет иметь расширение \*.7zads и является фактическим 7z-архивом.

По окончании выполнения лабораторной работы и подготовки отчета, отчет и архив проекта надо выложить в ОРИОКС в домашнее задание в дисциплину, привязав к контрольному мероприятию ЗЛР (Защита лабораторных работ). Именование отчета и архива проекта должно давать возможность точно понять, к какой теме лабораторной работы они относятся (Например, AFU Lab RRCoupler вместо непонятного Lab1 или Workspace1).

### Задание на самостоятельную работу

## 1) Подготовка к лабораторному занятию

При подготовке к выполнению лабораторной работы необходимо продумать шаблон отчета, при необходимости внести краткие теоретические сведения, продумать и наметить количество, вид и расположение таблиц и графиков с измеренными данными. Для получения допуска необходимо подробно изучить теоретический материал.

2) С использованием навыков, полученных в лабораторной работе, выполнить соответствующий этап БДЗ.

#### Контрольные вопросы

- 1. Что такое кольцевой развязанный делитель? Чем он отличается от направленного ответвителя?
- 2. Какие требования нужно наложить на матрицу S-параметров развязанного делителя, чтобы его можно было считать развязанным?
- 3. Какому коэффициенту деления входной мощности соответствует гибридная конфигурация развязанного делителя?
- 4. Какую электрическую длину должны иметь плечи кольцевого развязанного делителя?
- 5. Чему должно быть равно сопротивление развязывающего резистора в кольцевом развязанном делителе?
- 6. Чему должно быть волновое сопротивление плеч кольцевого развязанного делителя?
- 7. Поясните на основании чего выбирается типоразмер развязывающего резистора в кольцевом развязанном делителе?
- 8. Кольцевой развязанный делитель включен по схеме сложения мощностей. На порты 2 и 3 кольцевого развязанного делителя подается по 1 Вт мощности в противофазе. Чему будет равна выдаваемая мощность на суммарном порте (1)? Если не вся подаваемая мощность пошла в суммарных выход, то куда делась разница?

### Литература

- 1. Банков, С. Е. Электродинамика для пользователей САПР СВЧ: учебник / С. Е. Банков, А. А. Курушин. Москва: СОЛОН-Пресс, 2017. 316 с. ISBN 978-5-91359-236-1. Текст: электронный // Лань: электронно-библиотечная система. URL: <a href="https://e.lanbook.com/book/107661">https://e.lanbook.com/book/107661</a> (дата обращения: 02.02.2021). Режим доступа: для авториз. пользователей.
- 2. Microwave Engineering, 4th Edition, David M. Pozar, 2011, ISBN 978-0470631553.

### Перечень ресурсов сети «Интернет»

- 3. Сборник примеров работы в ADS «ADS Example Book: Focused on RF and Microwave Design», доступен после свободной регистрации <a href="https://www.keysight.com/main/editorial.jspx?cc=RU&lc=rus&ckey=2704333&id=2704333&cmpid=zzfindeesof-ads-rfmw-examples">https://www.keysight.com/main/editorial.jspx?cc=RU&lc=rus&ckey=2704333&id=2704333&cmpid=zzfindeesof-ads-rfmw-examples</a>
- 4. База знаний Образовательного центра Keysight EEsof EDA Knowledge Center, доступен после свободной регистрации, <a href="http://edadocs.software.keysight.com/display/support/Knowledge+Center">http://edadocs.software.keysight.com/display/support/Knowledge+Center</a>
- 5. Тематический раздел «Rf & Microwave Design» форума electronix.ru, доступен после свободной регистрации, <a href="https://electronix.ru/forum/index.php?showforum=63">https://electronix.ru/forum/index.php?showforum=63</a>
- 6. Интернет-энциклопедия разработчиков СВЧ-аппаратуры «Microwaves101» <a href="https://www.microwaves101.com">https://www.microwaves101.com</a>

## Каналы Youtube с видеоуроками по Keysight Advanced Design System

- 7. Канал youtube образовательного центра Keysight EEsof EDA <a href="https://www.youtube.com/user/KeysightEESOF">https://www.youtube.com/user/KeysightEESOF</a>
- 8. Канал youtube Anurag Bhargava образовательного центра https://www.youtube.com/user/BhargavaAnurag
- 9. Канал youtube Keysight EEsof EDA Field <a href="https://www.youtube.com/c/EEsofAETips">https://www.youtube.com/c/EEsofAETips</a>

### Разработчик:

Ст. преподаватель Института МПСУ

Приходько Д.В.