Разработка полосовых фильтров на основе интегрированного волновода для оборудования 5G

М. Муравьев, С. Чуркин, О. Журавлева, Е. Серафимова, М. Суворова, А. Можаровский

ООО «Радио Гигабит»

Аннотация: Данная работа посвящена разработке полосовых фильтров на основе интегрированного волновода (SIW-фильтров), выполненных на печатной плате (ПП). Такие фильтры необходимы для систем 5G верхнего диапазона FR2 (24.25–53 ГГц) и могут быть интегрированы в CBЧ модуль вместе с приемопередатчиком и антенной, на единой ПП. Для минимизации уровня вносимых фильтром потерь было проведено экспериментальное исследование двух материалов ПП: Rogers RT/Duroid 5880 и Nelco 9220. Результаты моделирования и лабораторных измерений фильтров показали хорошее соответствие и подтвердили выполнение исходно поставленных требований к фильтрам.

Ключевые слова: интегрированный в подложку волновод, SIW, полосовой фильтр, 5G

1. Введение

Интегрированный в подложку волновод (substrate integrated waveguide, SIW) образован смежными слоями металлизации ПП, а его боковыми стенками служат ряды переходных металлизированных отверстий (via), шаг между которыми выбран определенным образом [1]. SIW можно характеризовать как эквивалентный ПрМВ с диэлектрическим заполнением, но выполненный с помощью стандартного техпроцесса производства ПП на органических подложках. Это обуславливает технологичность применения SIW в системах мм-диапазона, особенно в радиомодулях 5G с высокой степенью интеграции компонентов. Так, например, антенна, полосовой РЧ-фильтр и модуль приемопередатчика могут быть выполнены на одной ПП.

Основа рассматриваемых SIW-фильтров – это резонаторы, которые образованы из участков SIW добавлением дополнительных стенок из via. Как правило, используются резонаторы главной моды TE_{101} , однако, для формирования дополнительных нулей передачи может быть использован и резонатор высшей моды TE_{102} [2]. Положительная связь между резонаторами осуществляется через индуктивные апертуры в боковых стенках. При увеличении порядка фильтра уровень изоляции в соседней полосе увеличивается, однако, растут вносимые фильтром потери из-за относительно низкой добротности резонаторов (Q <800). Поэтому актуально использование диэлектриков с низким тангенсом диэлектрических потерь, порядка 1е-4. Кроме того, добиться требуемого уровня изоляции в соседней полосе без существенного увеличения порядка фильтра можно путем добавления перекрестных связей в фильтр, благодаря которым удается синтезировать дополнительные нули передачи (TZ) и повысить крутизну ската АЧХ фильтра. Так, для регуляторного соответствия рассматриваемой 5G системы требуется полоса запирания 0.48 ГГц (1.6%) по уровню –25 дБ.

В работе [3] приведены результаты исследований SIW-фильтра 4 порядка с центральной частотой 28 ГГц и полосой 0.6 ГГц (2.1%), имеющего 1 диагональную связь между первым и третьим резонаторами. Этот фильтр выполнен на материале Rogers 5880 толщиной 0.508 мм и имеет уровень вносимых потерь 2.7 дБ, а уровень коэффициента отражения не превышает –15 дБ. Полоса запирания по уровню –40 дБ составляет 0.7 ГГц (2.5%). Основными недостатками такого фильтра являются недостаточный уровень изоляции, а также наличие паразитной гармоники вблизи полосы запирания.

В работе [4] приведены результаты исследований SIW-фильтра 4 порядка с центральной частотой 10 ГГц и полосой 0.2 ГГц (2%), имеющего 1 перекрестную связь

между первым и четвертым резонаторами, реализованную с помощью дополнительной микрополосковой линии. Этот фильтр имеет уровень вносимых потерь 2.6 дБ, а уровень коэффициента отражения не превышает –14 дБ. Полоса запирания по уровню –30 дБ составляет 0.1 ГГц (1%). Основными недостатками данного фильтра являются недостаточный уровень изоляции и использование участка открытой микрополосковой линии, подверженной внешним влияниям.

В работе [2] приведены результаты исследований SIW-фильтра 4 порядка с центральной частотой 35 ГГц и полосой 1.3 ГГц (3.7%), имеющего дополнительную перекрестную связь. Этот SIW-фильтр выполнен на материале Rogers 6002 толщиной 0.508 мм и имеет уровень вносимых потерь 1.25 дБ, а уровень коэффициента отражения не превышает –15 дБ. Полоса запирания по уровню –30 дБ составляет 0.35 ГГц (1%). Данный фильтр, потенциально соответствующий требованиям системы, был выбран в качестве аналога для исследования. Среди всех рассмотренных, он наиболее высокочастотный, обладает наибольшим уровнем изоляции (за счет двух диагональных связей), а также наименьшим уровнем вносимых потерь.

2. Постановка требований и оптимизация модели SIW фильтров

Основные технические требования к разрабатываемым SIW-фильтрам приведены в таблице 1.

Таблица 1	Требования к	разрабатываемым	и SIW-фильтрам
-----------	--------------	-----------------	----------------

Рабочие полосы частот, ГГц	#1: 27.5428.08 ГГц	
	#2: 28.5529.08 ГГц	
Вносимые / обратные потери в полосе	< 2 дБ /> 15 дБ	
Изоляция в соседнем канале	не менее 25 дБ	
Ширина полосы запирания между	0.48 ГГц (1.6%);	
полосами		

Материалы Rogers 5880 [5] и Nelco 9220 [6] являются фактически чистыми политетрафторэтиленами (PTFE), благодаря чему они обеспечивают минимальные диэлектрические потери в CBЧ схемах, реализованных на печатных платах (Dk = 2.2 Df = 0.0009).

Топология разработанного полосового SIW-фильтра #1 и граф связей представлены на Рис. 1а. Фильтр #2 отличается только размерами резонаторов и не показан на рисунке. АЧХ фильтров #1 и #2 асимметричные и имеют один нуль передачи по правую и левую стороны от полосы пропускания соответственно. Первый, третий и четвертый резонаторы фильтра #1 настроены на первую моду TE₁₀₁, а связи между ними осуществляются через индуктивные апертуры ("положительная" связь). Второй резонатор фильтра #1 настроен на высшую моду TE₁₀₂. Благодаря этому, в сигнальном пути 1-3-4 появляется отрицательная связь при определенной настройке резонансной частоты резонатора 2, за счет которой и появляется действительный нуль передачи справа от полосы пропускания [2].

Используя значения матрицы коэффициентов связи между резонаторами и физические реализации топологий, были синтезированы АЧХ и определены начальные геометрические размеры топологии фильтров #1 и #2, удовлетворяющие заданным требованиям. Финальная настройка каждого фильтра проводилась с помощью числовой оптимизации по целевым функциям.

Несмотря на значительное количество неизвестных переменных (около 8), оптимизация не занимает существенного времени. Происходит это благодаря ускорению расчетов путем адаптации сетки к каждой итерации параметров, когда при изменении геометрических размеров фильтра, его числовая электромагнитная модель не создается заново, а синтезируется из предыдущей, что позволяет в разы уменьшить затрачиваемое на каждую итерацию расчетное время.



Рисунок 1. Граф связей между резонаторами (а) и топология (б) разработанного SIWфильтра #1

Результаты моделирования частотных характеристик SIW-фильтров #1 и #2 представлены на Рис.2. Согласно результатам моделирования минимальный уровень вносимых фильтрами потерь в полосе пропускания составляет всего 0.8 дБ, а максимальный уровень достигает 1.1 дБ на краю полосы пропускания. Коэффициент отражения по входу обоих фильтров не выше –20 дБ во всей полосе пропускания. Уровень подавления в соседней полосе каждого фильтра не хуже 25 дБ в полосе изоляции и даже превышает его в остальной полосе, составляющей более 5 ГГц, что, например, позволяет подавлять паразитные спектральные компоненты передатчика.



Рисунок 2. Результаты моделирования SIW-фильтр поддиапазонов #1 (слева) и #2 (справа)

3. Анализ производственных отклонений

Для разработанных SIW-фильтров существует по крайней мере два источника производственных отклонений геометрических размеров от номинальных, которые могут существенно повлиять на характеристики устройства: допуски технологии изготовления печатных плат и допуски изготовления ламината для печатных плат.

Было проведено дополнительное электродинамическое моделирование фильтров с учетом произвольной вариации указанных параметров в диапазоне предельных отклонений. Основные числовые оценки результатов моделирования устойчивости разработанных фильтров к производственным допускам показывают, что SIW-фильтры устойчивы к заявленным производителем вариациям диэлектрической проницаемости материала RT5880 (±0.1), а допуск на позицию центра и внешний

диаметр металлизированных переходных отверстий не должен превышать ±20 мкм для выполнения требований техзадания.

4. Прототипы и результаты измерений SIW-фильтров

Лабораторные измерения были проведены для пяти образцов SIW-фильтров #1 и #2. На Рис.3 представлены фотографии изготовленных структур для измерений фильтров с переходами от SIW к волноводу WR28. На фотографии справа показаны разработанные переходы зондового типа, фланцы которых непосредственно подключаются к измерительному оборудованию (ВАЦ Keysight PNA N5224).



Рисунок 3. Прототипы SIW-фильтров с переходами зондового типа (а) и измерительный стенд (б)

Результаты лабораторных измерений прототипов SIW-фильтров, изготовленных на материале Rogers 5880 представлены на Рис.4. Характеристики SIW-фильтров сохраняются от образца к образцу и хорошо коррелируют с результатами моделирования на протяжении широкой полосы частот и в широком динамическом диапазоне.



Рисунок 4. Результаты измерений SIW-фильтров #1(а) и #2 (б) изготовленных на материале Rogers 5880

Разработанные SIW-фильтры были дополнительно изготовлены на материале Nelco 9220 – аналоге Rogers 5880, заявленные спецификацией электрические характеристики которого полностью совпадают с приведенными выше характеристиками Rogers 5880. Исключение составляет лишь высота подложки, которая в данном случае равна 0.762 мм. Согласно результатам электромагнитного моделирования, подобное изменение высоты волновода не влияет на АЧХ фильтра.



Рисунок 5. Результаты измерений SIW-фильтров #1 (а) и #2 (б) на материале Nelco

Результаты лабораторных измерений SIW-фильтров #1, #2 разработанных на материале Nelco 9220 представлены на Рис.5. Характерный уровень вносимых потерь в рабочей полосе фильтров составляет 1.5...2 дБ для фильтров, выполненных на материале Rogers 5880 и 1.7...2.2 дБ для фильтров, выполненных на материале Nelco 9220. Увеличение уровня вносимых потерь в материале Nelco без видимого сдвига полосы фильтра относительно характеристик фильтров на Rogers может быть вызвано более высокой шероховатостью медной фольги ламината Nelco.

5.Заключение

В работе показаны результаты разработки и экспериментального исследования полосовых SIW-фильтров, предназначенных для интеграции в модули 5G диапазона FR2. Фильтры выполнены на ПП с одним слоем диэлектрической подложки и были изготовлены на двух материалах Roger RT/Duroid 5880 и Nelco 9220. Согласно результатам измерений, разработанные SIW-фильтры могут быть выполнены на обоих материалах, при этом АЧХ фильтров сохраняются, за исключением вносимых в полосе пропускания потерь, которые возрастают на величину порядка 0.2 дБ для Nelco. Было проведено исследование по устойчивости фильтров к неточностям изготовления и производственным допускам, ПО результатам которого показана высокая чувствительность фильтров к допуску производителя ПП на позицию и наружный диаметр сквозного металлизированного отверстия, который должен быть специфицирован в диапазоне ± 20 мкм (drill diameter).

Список литературы

- M. Kirillova, et al., "A Novel Technique for Operational Band Extension of SIW-Based Resonant Slot Array Antennas for 5G," 2023 Antennas Design and Measurement International Conference (ADMInC), Saint Petersburg, Russian Federation, 2023, pp. 26-30
- X. Chen, Ke Wu. Self-Packaged Millimeter-Wave Substrate Integrated Waveguide Filter With Asymmetric Frequency Response. IEEE Transactions On Components, Packaging And Manufacturing Technology, Vol. 2, No. 5, May 2012
- 3. L. Ma, J. Zhuang, J. Zhou. A Cross-Coupled Substrate Integrated Waveguide Filter for 28 GHz Millimeter Wave Communications. IEEE Proceedings. 2016.
- 4. X. Chen, W. Hong, T. Cui, Z. Hao, and K. Wu, "Substrate integrated waveguide elliptic filter with transmission line inserted inverter," Electron Lett, vol. 41, pp. 851-852, 2005
- 5. Электронный ресурс URL: http://www.rogerscorp.com/acs/products/32/RT-duroid-5880-Laminates.aspx
- 6. Электронный pecypc URL: https://parkelectro.com/rfmicrowave-printed-circuit-materials/