УДК 621.396.41

А.К. Нестеренко, В.П. Костелецкий

Разработка полоскового устройства защиты от сверхкоротких импульсов, работающего в синфазном и дифференциальном режимах

Разработано полосковое устройство защиты от сверхкоротких импульсов, способное работать как в синфазном, так и в дифференциальном режимах. Получены его временные и частотные характеристики. Во временной области устройство показало коэффициент ослабления в 5,26 раза относительно половины ЭДС в синфазном режиме и 5 раз в дифференциальном режиме. В частотной области частота среза составила 308 МГц в синфазном, 312 МГц в дифференциальном режимах.

Ключевые слова: устройство защиты, импульсная помеха, многопроводная линия передачи, синфазный режим, дифференциальный режим.

В настоящее время радиоэлектронные средства (РЭС) часто подвергаются влиянию импульсных помех, таких как сверхширокополосные помехи, включая сверхкороткие импульсы (СКИ) [1]. Компоненты спектра этих сигналов преодолевают традиционные средства защиты с незначительными потерями энергии импульсов [2]. Стандарт IEC 61000-2-13 [3] регулирует уровни таких помеховых воздействий. Помехи обычно разделяют на дифференциальные и синфазные [4], а уровни таких помех регулируются стандартом EN 55022 [5].

Для достижения требуемых уровней помехозащиты можно использовать устройства, такие как модальные фильтры, которые ослабляют помехи в обоих режимах воздействия, а также меандровые линии задержки [6, 7]. Традиционные полосковые устройства защиты одновременно неэффективны в синфазном и дифференциальном режимах. Однако есть разработки, которые позволяют ослаблять помеховый сигнал в этих режимах [8]. Таким образом, требуется разработка новых, более эффективных устройств защиты.

Цель работы – разработать полосковое устройство защиты с новым предлагаемым поперечным сечением, работающее в синфазном и дифференциальном режимах.

Параметры защитного устройства и подходы к моделированию

Предлагаемое поперечное сечение защитного устройств изображено на рис. 1. Оно характеризуется следующими параметрами: ширина проводников (w); расстояние между проводниками (s); толщина диэлектрических слоев (h_1) ; толщина воздушного зазора между слоями (h_2) ; толщина проводников (t); относительная диэлектрическая проницаемость слоев (ε_{r1}); относительная диэлектрическая проницаемость воздушного зазора (ε_{r2}). В данной работе используются следующие значения геометрических параметров (мкм): w = 3000, s = 2000, $h_1 = 350$, $h_2 = 960$, t = 105. Значения ε_{r1} и ε_{r2} равны 10 и 1 соответственно. Параметры поперечного сечения выбраны путем предварительной оптимизации с использованием эвристического поиска. В качестве входного сигнала используется трапециевидный импульс с амплитудой E = 1 В и длительностями фронта, спада и плоской вершины по 100 пс.

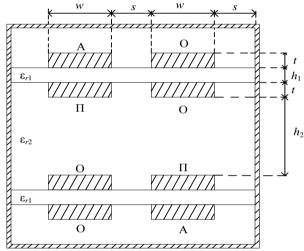


Рис. 1. Поперечное сечение защитного устройства

На рис. 2 показана схема электрических соединений защитного устройства.

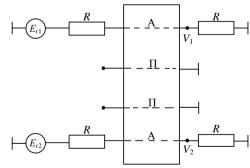


Рис. 2. Схема электрических соединений защитного устройства, где A – активные, Π – пассивные проводники

Для моделирования использовалась система TALGAT [9] с применением квазистатического подхода [10], при этом не учитывались потери в проводниках и диэлектриках. В процессе моделирования приняты следующие значения номиналов оконечных нагрузок: сопротивление R=50 Ом, короткое замыкание (КЗ) — 1 мОм, холостой ход (ХХ) 1 МОм. Для создания дифференциального и синфаз-

ного воздействия в схеме используется два источника ЭДС: E_{r1} и E_{r2} . В дифференциальном режиме значение E_{r1} равно 0,5E, а E_{r2} = -0,5E. В синфазном режиме значения E_{r1} и E_{r2} равны E. Напряжения на выходе защитного устройства вычисляются как сумма напряжений в узлах V_1 и V_2 в дифференциальном режиме и как полусумма в синфазном режиме.

Результаты моделирования

Вычисленные матрицы коэффициентов электромагнитной (L), электростатической (C) индукций, а также матрица характеристического импеданса (Z) и задержки (τ) мод имеют вид

$$\mathbf{C} = \begin{bmatrix} 822 & -798 & -1,33 & -0,74 \\ -798 & 843 & -1,35 & -1,33 \\ -1,33 & -1,35 & 843 & -798 \\ -0,74 & -1,33 & -798 & 822 \end{bmatrix}, \quad (\Pi\Phi/N)$$

$$\mathbf{L} = \begin{bmatrix} 394 & 322 & 0,33 & 0,36 \\ 322 & 372 & 29,8 & 0,33 \\ 0,33 & 29,8 & 372 & 323 \\ 0,36 & 0,33 & 323 & 394 \end{bmatrix}, \quad (H\Gamma H/M),$$

$$\mathbf{Z} = \begin{bmatrix} 76,4 & 68,9 & 5,8 & 6,1 \\ 68,9 & 73 & 5,5 & 5,8 \\ 5,8 & 5,5 & 73 & 68 \\ 6,1 & 5,8 & 68 & 76,4 \end{bmatrix}, \quad (OM),$$

$$\boldsymbol{\tau} = \begin{bmatrix} 4,8 \\ 10 \\ 9,96 \\ 4,9 \end{bmatrix}, \quad (HC/M).$$

Временные отклики на выходе защитного устройства в синфазном и дифференциальном режимах представлены на рис. 3.

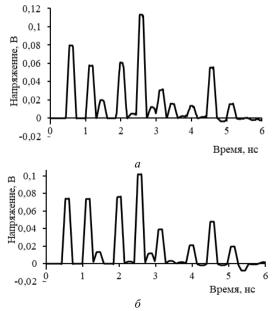


Рис. 3. Формы напряжения на выходе защитного устройства в синфазном режиме – a и в дифференциальном режиме – δ

В синфазном режиме на выходе защитного устройства достигнуто максимальное напряжение в 95 мВ, а в дифференциальном режиме выходное напряжение составило 100 мВ. Это соответствует коэффициенту ослабления 5,26 и 5 раз соответственно.

На рис. 4 представлена частотная характеристика защитного устройства в синфазном и дифференциальном режимах. В синфазном режиме защитное устройство имеет частоту среза 308 М Γ ц, а в дифференциальном – 312 М Γ ц.

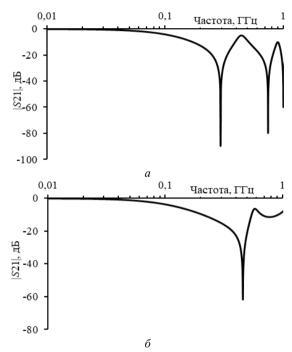


Рис. 4. Частотные характеристики защитного устройства в синфазном режиме — a и в дифференциальном режиме — b

Заключение

Разработано полосковое устройство защиты с новым поперечным сечением, позволяющим снизить влияние помех как в синфазном, так и в дифференциальном режимах. В ходе исследования вычислены временные отклики на выходе полоскового защитного устройства в синфазном и дифференциальном режимах. Максимальное напряжение на выходе защитного устройства составило 95 мВ в синфазном и 100 мВ в дифференциальном режимах при амплитуде входного воздействия 1 В. Это соответствует коэффициенту ослабления 5,26 и 5 раз соответственно. Также вычислены частоты среза защитного устройства, которые составили 308 и 312 МГц в синфазном и дифференциальном режимах.

Исследование выполнено за счет гранта Российского научного фонда № 23-79-01216, https://rscf.ru/project/23-79-01216.

Литература

1. Opperman I. UWB Theory and applications / I. Opperman, M. Hamalainen, J. Linatti. – Finland, university of Oula, 2004. – 250 p.

- 2. Weber T. Linear and nonlinear filters suppressing UWB pulses / T. Weber, R. Krzikalla, J.L. Haseborg. // IEEE Transactions on electromagnetic compatibility. 2004. Vol. 46, No. 3. PP. 423—430.
- 3. МЭК 61000-2-13. Электромагнитная совместимость. Ч. 2–13: Окружающая среда. Электромагнитные среды высокой мощности (HPEM). Излучаемые и проводимые, 2005. 44 с.
- 4. Балюк Н.В. Электромагнитная совместимость технических средств подвижных объектов / Н.В. Балюк, В.Г. Болдырев, В.П. Булеков. М.: МАИ, 2004. 648 с.
- 5. СТБ EN 55022. Электромагнитная совместимость. Радиопомехи от оборудования информационных технологий. Нормы и методы измерений, 2012. 70 с.
- 6. Газизов Т.Р. Сравнительный анализ двух видов новых устройств для защиты от электромагнитного терроризма // Матер. VII регион. науч.-практ. конф. «Наука и практика: проектная деятельность от идеи до внедрения». Томск: ТУСУР, 2018. С. 623—625.
- 7. Заболоцкий А.М. Теоретические основы модальной фильтрации / А.М. Заболоцкий, Т.Р. Газизов // Техника радиосвязи. -2014. -№ 3. -C. 79–83.
- 8. Костелецкий В.П. Двухкаскадный экранированный модальный фильтр для работы в дифференциальном и синфазном режимах / В.П. Костелецкий, А.М. Заболоцкий, А.М. Лакоза // Проблемы разработки перспективных микро- и наноэлектронных систем (МЭС). 2021. № 4. С. 127–133.

- 9. Разработка программного обеспечения для моделирования радиоэлектронных средств с учетом электромагнитной совместимости в ТУСУР / С.П. Куксенко, Т.Р. Гагизов, А.А. Квасников и др. // Наноиндустрия, 2023. Т. 16, № S9-1 (119). С. 170—178.
- 10. Куксенко С.П. Усовершенствование алгоритма вычисления методом моментов емкостных матриц структуры проводников и диэлектриков в диапазоне значений диэлектрической проницаемости / С.П. Куксенко, Т.Р. Газизов // Электромагнитные волны и электронные системы. 2012. Т. 17, № 10. С. 13–21.

Нестеренко Алексей Константинович

Магистрант каф. передовой инженерной школы (ПИШ) Томского государственного университета систем управления и радиоэлектроники (ТУСУР) Эл. почта: alex27.11.01@mail.ru

Костелецкий Валерий Павлович

Канд техн. наук, ст. преп. каф. сверхвысокочастотной и квантовой радиотехники (СВЧиКр) ТУСУРа Эл. почта: cyanogendone@gmail.com