ОПТИМИЗАЦИЯ ПАРАМЕТРОВ ПОЛОСОЗАПИРАЮЩИХ ФИЛЬТРОВ В СТРУКТУРЕ ПРОВОДНОЙ АНТЕННЫ V-ТИПА

А.В. Демаков, Т.Т. Газизов

Томский государственный университет систем управления и радиоэлектроники 634050, г. Томск, пр. Ленина, 40 E-mail: vandervals@inbox.ru

Рассматривается метод модернизации действующей антенны V-типа с помощью полосозапирающих фильтров. Исследуется работа генетических алгоритмов по оптимизации параметров фильтров по критерию минимизации КСВН на заданных частотах. Представлены результаты моделирования исходной и оптимизированной конструкций антенны и проведен их анализ.

Обеспечение качественной связи на дальние расстояния является актуальной задачей и имеет важное стратегическое значение [1]. Системы связи КВ-диапазона постоянно модернизируются с целью уменьшения их габаритных размеров [2], улучшения технических характеристик и обеспечения устойчивости сеансов связи в сложной электромагнитной обстановке [3]. Одним из направлений модернизации является применение полосозапирающих фильтров (ПЗФ) в структуре антенны для улучшения её характеристик [4]. В данной работе рассматривается модернизация действующей антенны V-типа с целью улучшения её характеристик на рабочих частотах с помощью ПЗФ.

ПЗФ представляет собой резонансную структуру, пропускающую колебания вне пределов определенной полосы частот. Включение ПЗФ в структуру проводной антенны позволит добиться требуемой электрической длины антенны на требуемых частотах, тем самым обеспечив согласование с питающей линией передачи.

Рассматриваемая структура типа Inverted-V обладает следующими размерами: длина лучей – 16 м, угол между лучами – 65° (рис. 1). Перед выполнением оптимизации был проведен анализ частотной зависимости коэффициента стоячих волн по напряжению (КСВН) исходной конструкции в программах CST MWS и TALGAT [5] (рис. 2).

Как видно из полученных зависимостей, исходная структура антенны согласована с питающей линией передачи на частотах вблизи 4,6 МГц, тогда как во всем остальном рассматриваемом частотном диапазоне КСВН $\gg 2$ (рис. 2). Поэтому в качестве целевой функции оптимизации был выбран минимум КСВН на заданной частоте.



Рис. 1. Общий вид исследуемой антенны типа Inverted-V (*a*) и её модели в программах TALGAT (*б*) и CST MWS (*в*)



Рис. 2. Частотные зависимости КСВН исходной структуры, вычисленные в программах TALGAT (-) и CST MWS (-)

Выбор номиналов ПЗФ и мест их включения в структуру антенны был выполнен в программе TALGAT с помощью генетических алгоритмов (ГА) [5]. На первом этапе оптимизации выполнено включение двух ПЗФ в структуру антенны, расположенных симметрично в каждом луче антенны на расстоянии от точки подключения питания *Len*. Выполнена оптимизация емкости *С* ПЗФ и расстояния *Len* при R = 820 Ом и L = 3,9 мкФ (табл. 1). В качестве целевой функции был выбран минимум КСВН на частоте f = 6 МГц.

Таблица 1

Номер запуска ГА	5 особей, 10 поколений	5 особей, 20 поколений	5 особей, 50 поколений
1	$C = 3,28 \cdot 10^{-10} \Phi$	$C = 3,17 \cdot 10^{-10} \Phi$	$C = 2,75 \cdot 10^{-10} \Phi$
	<i>Len</i> = 0,91 м	<i>Len</i> = 1,05 м	<i>Len</i> = 3,59 м
	KCBH = 2,94	KCBH = 2,34	KCBH = 1,11
2	$C = 4,22 \cdot 10^{-10} \Phi$	$C = 1.66 \cdot 10^{-10} \Phi$	$C = 2,197 \cdot 10^{-10} \Phi$
	<i>Len</i> = 6,10 м	<i>Len</i> = 12,05 м	<i>Len</i> = 8,237 м
	KCBH = 10,89	KCBH = 3,02	KCBH = 1,11
3	$C = 2,5 \cdot 10^{-10} \Phi$	$C = 2,634 \cdot 10^{-10} \Phi$	$C = 2,23 \cdot 10^{-10} \Phi$
	<i>Len</i> = 4,68 м	<i>Len</i> = 4,87 м	<i>Len</i> = 8,062 м
	KCBH = 1,52	KCBH = 1,13	KCBH = 1,085
4	$C = 1,78 \cdot 10^{-10} \Phi$	$C = 2,35 \cdot 10^{-10} \Phi$	$C = 2,718 \cdot 10^{-10} \Phi$
	<i>Len</i> = 10,56 м	<i>Len</i> = 9,02 м	<i>Len</i> = 4.28 м
	KCBH = 2,033	KCBH = 2,10	KCBH = 1,13
5	$C = 2,85 \cdot 10^{-10} \Phi$	$C = 3.93 \cdot 10^{-10} \Phi$	$C = 2.825 \cdot 10^{-10} \Phi$
	<i>Len</i> = 4,13 м	<i>Len</i> = 3,87 м	<i>Len</i> = 2.08 м
	KCBH = 1,39	KCBH = 6,73	KCBH = 1,02

Результаты оптимизации двух ПЗФ в структуре антенны

Наилучший вариант оптимизации данной структуры соответствует $C = 28,25 \text{ н}\Phi$ и Len = 2,08 м, а КСВН = 1,02. Частотная зависимость КСВН оптимизированной структуры антенны, а также её сравнение с КСВН исходной структуры представлены на рис. 2 и 3 соответственно.

На втором этапе выполнена оптимизация четырех ПЗФ, расположенных попарно по два ПЗФ в каждом луче антенны (табл. 2). В качестве параметров оптимизации были выбраны расстояния от точки подключения питания до точки включения ПЗФ *Len*₁ и *Len*₂, емкости C_1 и C_2 , а также индуктивность двух фильтров L_2 при R = 820 Ом и $L_1 = 3,9$ мкФ. Целевой функцией оптимизации выбран минимум суммы КСВН на частотах 3 и 7,5 МГц.



Рис. 3. Частотные зависимости КСВН оптимизированной (–) и исходной (–) структуры антенны с двумя ПЗФ

Таблица 2

Результаты оптимизации четырех ПЗФ в структуре антенны

Номер запуска ГА	5 особей, 20 поколений	5 особей, 50 поколений
1	$C_1 = 1,04 \cdot 10^{-10} \Phi, C_2 = 3,63 \cdot 10^{-10} \Phi$	$C_1 = 4,99 \cdot 10^{-9} \Phi, C_2 = 9,956 \cdot 10^{-11} \Phi$
	<i>Len</i> ₁ = 9,99 м, <i>Len</i> ₂ = 2,73 м	<i>Len</i> ₁ = 14,1 м, <i>Len</i> ₂ = 3,06 м
	$L_1 = 5,754 \cdot 10^{-6}$ Гн	$L_1 = 9,82 \cdot 10^{-6} \ \Gamma \mathrm{H}$
	КСВН = 2,79 на f = 3 МГц	КСВН = 2,67 на f = 3 МГц
	КСВН = 2,78 на <i>f</i> = 7,5 МГц	КСВН = 3.69 на <i>f</i> = 7,5 МГц
2	$C_1 = 6,468 \cdot 10^{-10} \Phi, C_2 = 1 \cdot 10^{-9} \Phi$	$C_1 = 3,57 \cdot 10^{-10} \Phi, C_2 = 9,14 \cdot 10^{-11} \Phi$
	$Len_1 = 1,5 \text{ M}, Len_2 = 7,01 \text{ M}$	$Len_1 = 4,43 \text{ M}, Len_2 = 4,06 \text{ M}$
	$L_1 = 4,54 \cdot 10^{-7} \Gamma \mathrm{H}$	$L_1 = 8,79 \cdot 10^{-6} \ \Gamma \mathrm{H}$
	КСВН = 5,98 на f = 3 МГц	КСВН = 1,31 на f = 3 МГц
	КСВН = 2,26 на f = 7,5 МГц	КСВН = 1,97 на f = 7,5 МГц
3	$C_1 = 4,19 \cdot 10^{-10} \Phi, C_2 = 9,46 \cdot 10^{-11} \Phi$	$C_1 = 1,763 \cdot 10^{-10} \Phi, C_2 = 3,214 \cdot 10^{-10} \Phi$
	$Len_1 = 8,76 \text{ M}, Len_2 = 4,11 \text{ M}$	$Len_1 = 4,54 \text{ M}, Len_2 = 7,01 \text{ M}$
	$L_1 = 9,84 \cdot 10^{-6} \Gamma_{\rm H}$	$L_1 = 6,53 \cdot 10^{-6} \ \Gamma \text{H}$
	КСВН = 1,77 на f = 3 МГц	КСВН = 2,82 на f = 3 МГц
	KCBH = 2,15 на $f = 7,5$ МГц	KCBH = 2,57 на $f = 7,5$ МГц
4	$C_1 = 8,875 \cdot 10^{-9} \Phi, C_2 = 8,96 \cdot 10^{-11} \Phi$	$C_1 = 8,634 \cdot 10^{-9} \Phi, C_2 = 1,12 \cdot 10^{-10} \Phi$
	$Len_1 = 5,37 \text{ M}, Len_2 = 1,91 \text{ M}$	$Len_1 = 0,72 \text{ M}, Len_2 = 1,98 \text{ M}$
	$L_1 = 9,18 \cdot 10^{-6} \Gamma \mathrm{H}$	$L_1 = 7,13 \cdot 10^{-6} \ \Gamma \mathrm{H}$
	КСВН = 3,27 на f = 3 МГц	КСВН = 8,24 на <i>f</i> = 3 МГц
	<u>КСВН = 4,03 на = 7,5 МГц</u>	КСВН = 4,45 на <i>f</i> = 7,5 МГц
5	$C_1 = 8,079 \cdot 10^{-9} \Phi, C_2 = 1,18 \cdot 10^{-10} \Phi$	$C_1 = 3,211 \cdot 10^{-10} \Phi, C_2 = 9,269 \cdot 10^{-11} \Phi$
	$Len_1 = 0,218$ м, $Len_2 = 3,98$ м	$Len_1 = 7.9 \text{ M}, Len_2 = 2,86 \text{ M}$
	$L_1 = 9,078 \cdot 10^{-6} \Gamma \mathrm{H}$	$L_1 = 9,89 \cdot 10^{-6} \ \Gamma \text{H}$
	КСВН = 3,95 на f = 3 МГц	КСВН = 1.54 на f = 3 МГц
	КСВН = 4,99 на f = 7,5 МГц	КСВН = 2.13 на f = 7,5 МГц

Анализ полученных результатов показал, что наилучший вариант оптимизации соответствует $C_1 = 35,7$ нФ, $C_2 = 0,915$ пФ, $Len_1 = 4,43$ м, $Len_2 = 4,06$ м, $L_1 = 8.79$ мкГн. При данных номиналах ПЗФ КСВН = 1,31 на частоте f = 3 МГц и 1,97 на частоте f = 7,5 МГц. Частотная зависимость КСВН представлена на рис. 4.

Таким образом, в данной работе показано успешное применение ГА для задач поиска экстремума целевых функций на примере КСВН рассмотренной антенны. Вычислительный эксперимент показал, что включение двух и четырех ПЗФ позволяет уменьшить КСВН на заданных частотах до приемлимого значения (рис. 3, 4). В дальнейшем планируется апробировать реализацию лучшей полученной структуры на практике и оценить её характеристики.



Рис. 4. Частотные зависимости КСВН оптимизированной (–) и исходной (–) структуры антенны с четырьмя ПЗФ

Список литературы

1. Wide-Band High-Frequency Antennas for Military Vehicles: Design and testing low-profile half-loop, inverted-L, and umbrella NVIS antennas / M. Ignatenko, S. Sanghai, G. Lasser, B. Allen, R. Smith, M. Notaros, D.S. Filipovic // IEEE Antennas and Propagation Magazine, 2016. Vol. 58. Is. 6. P. 64–74.

2. Белянский В.Б., Прошин А.Б., Худяков К.Н. Антенны ДВ, СВ и КВ диапазонов цифрового звукового вещания уменьшенных габаритов // Т-СОММ - Телекоммуникации и транспорт. 2013. № 8. С. 28– 29.

3. Лях Б.А., Кондратенок В.А. Моделирование системы радиомониторинга сигналов адаптивных систем радиосвязи коротковолнового диапазона // Системный анализ и прикладная информатика. 2015. № 2. С. 50–53.

4. Газизов Т.Т. Синтез оптимальных проводных антенн. Томск: Изд-во Томск. гос. ун-та систем упр. и радиоэлектроники, 2013. 120 с.

5. Новые возможности системы моделирования электромагнитной совместимости TALGAT / С.П. Куксенко, А.М. Заболоцкий, А.О. Мелкозеров, Т.Р. Газизов // Докл. Томск. гос. ун-та систем упр. и радиоэлектроники. 2015. № 2(36). С. 45–50.

6. Иванов И.А., Сопов Е.А. Исследование эффективности стандартного генетического алгоритма // Актуальные проблемы авиации и космонавтики. 2011. № 7. С. 319–320.