Д. ф.-м. н. А. В. КАРИМОВ, к. ф.-м. н. Д. М. ЁДГОРОВА, О. А. АБДУЛХАЕВ

Узбекистан, г. Ташкент, ФТИ НПО «Физика–Солнце» E-mail: karimov@uzsci.net. Дата поступления в редакцию 13.02 2009 г. Оппонент к. т. н. Я. Я. КУДРИК (ИФП им. В. Е. Лашкарёва, г. Киев)

# АРСЕНИД-ГАЛЛИЕВЫЕ *p*<sup>+</sup>–*n*–*p*<sup>+</sup>-СТРУКТУРЫ С ОБЕДНЯЕМОЙ БАЗОВОЙ ОБЛАСТЬЮ

Показано, что механизм токопереноса через p<sup>+</sup>GaAs-nGaAs-p<sup>+</sup>GaAs-структуру определяется инжекционно-туннельным и генерационно-рекомбинационным механизмами. Структуры представляют интерес для создания ограничителей напряжения и электронных переключателей.

Полупроводниковые *p*<sup>+</sup>-*n*-*p*<sup>+</sup>-структуры отличаются разнообразием функциональных характеристик и сфер применения. Управляемое изменение параметров определенных областей  $p^+$ -n- $p^+$ -структуры приводит к существенным изменениям электронных процессов, протекающих в них. В случае смыкания обедненных областей *p*<sup>+</sup>-*n*-переходов они превращаются в инжекционно-пролетные диоды, а при неполном обеднении становятся основой биполярных транзисторов, предназначенных для усиления электрических сигналов. Исследования *р*-*n*-*p*-структур как элементов биполярного транзистора проводятся широко, в то время как сведения об исследовании  $p^+ - n - p^+$ структур в режиме смыкания приведены в единичных работах [1, 2], хотя они в качестве ограничителей напряжения должны обладать определенным преимуществом в части термостабильности и быстродействия, по сравнению с диодами типа  $p^+$ –n– $n^+$ , основанными на лавинном или зинеровском пробое [3].

В настоящей статье приведены некоторые характеристики арсенид-галлиевой  $p^+$ -n- $p^+$ -структуры как основы для изготовления ограничителей напряжения.

Исследуемая  $p^+$ GaAs-nGaAs- $p^+$ GaAs-структура получена выращиванием из жидкой фазы в едином процессе эпитаксиальных слоев *n*- и *p*<sup>+</sup>-типа проводимости на сильнолегированной арсенид-галлиевой подложке *p*<sup>+</sup>-типа толщиной 400 мкм. Толщина эпитаксиальных слоев n- и  $p^+$ -типа составляет 1,5 и 2,5 мкм, соответственно. Концентрация носителей в базовой области *n*GaAs равна  $N_n = 7 \cdot 10^{15}$  см<sup>-3</sup>. С целью предотвращения расширения слоя обеднения в полученный эпитаксиальный слой  $p^+$ -типа, т. е. для сохранения высокой концентрации примесей в эпитаксиальном слое, в раствор-расплав  $Ga+p^+GaAs$  дополнительно добавляли металлический цинк. С другой стороны, этот прием предусматривал уменьшение концентрации носителей у границы базовой области nGaAs и сосредоточение области объемного заряда в самой базовой области (рис. 1, а). Эквивалентная схема  $p^+$ -n- $p^+$ -структуры состоит из навстречу включенных переходов *p*<sup>+</sup>(подложка)–*n*(пленка) и



## ФУНКЦИОНАЛЬНАЯ МИКРО- И НАНОЭЛЕКТРОНИКА



Рис. 3. Дифференциальное сопротивление  $p^{-}n-p^{-}$ структуры при различных режимах включения:  $1 - (-)p^{+}-n-p^{+}(+); 2 - (+)p^{+}-n-p^{+}(-)$ 

 $n(пленка)-p^+(пленка)$  (рис. 1,  $\delta$ ), что также показано на энергетической зонной диаграмме (рис. 1,  $\epsilon$ ).

Исследования темновых вольт-амперных характеристик показали, что при смене полярности прилагаемого напряжения получаются две обратные ветви, обусловленные поочередным запиранием  $p^+-n$  и n $p^+$ -переходов (рис. 2, кривые 1, 2). Отличие этих переходов состоит в том, что  $p^+$ -*n*-переход сформирован на объемной подложке из  $p^+$ GaAs, выращенного методом Чохральского, марки АГЧЦ, а  $n-p^+$ -переход является эпитаксиальным. Области как *n*-типа, так и  $p^+$ -типа представляют собой эпитаксиальные слои. Сопоставление сопротивлений обоих переходов при напряжении 0,08 В показывает, что эпитаксиальный  $n-p^{+}$ -переход имеет в 6,5 раз большее сопротивление, по сравнению с сопротивлением  $p^+$ -*n*-перехода, и, надо полагать, большую толщину слоя объемного заряда (**рис. 3**). Величина сопротивления  $n-p^+$ -перехода резко уменьшается с увеличением приложенного напряжения, как и у ограничителей напряжения [4]. Именно в режиме запирания  $n-p^+$ -перехода наблюдается переход из низкопроводящего состояния в высокопроводящее, а в другом  $p^+$ -*n*-переходе это состояние выражено неярко. Это указывает на то, что Температурные коэффициенты структуры p<sup>+</sup>GaAsnGaAs-p<sup>+</sup>GaAs при различных режимах включения.

Таблица 1

$\Delta T = T_2 - T_1$ , °C	α, B/°C		
	$(+)p^+ - n - p^+(-)$	$(-)p^+ - n - p^+(+)$	
40—20	0,005	0,0055	
60—40	0,0056	0,0055	
80—60	0,006	0,005	

электронные процессы несколько отличаются друг от друга при смене полярности рабочего напряжения. Из последовательности расположения *p*- и *n*-областей вытекает, что область объемного заряда  $p^+$ GaAs*n*GaAs-перехода в режиме (–)*p*–*n*–*p*(+) расширяется противоположно направлению тока, в частности в сторону *n*GaAs– $p^+$ GaAs-перехода. При этом у границы области объемного заряда противоположного перехода остается квазинейтральная область, что исключает возможность проявления ТОПЗ-механизма [5]. Аналогичная картина предполагается и в другом режиме (+)*p*–*n*–*p*(–).

Что касается температурных свойств, отметим, что температурные зависимости вольт-амперных характеристик структуры с p-n-переходами могут дать сведения о ее функциональных возможностях. В частности, опираясь на значения температурного коэффициента  $\alpha$  (отношение изменения падающего напряжения к разности температур, вызывающей это изменение,  $\alpha = \Delta U / \Delta T$  [6]) можно характеризовать полупроводниковый прибор с p-n-переходами как термодатчик или как ограничитель напряжения. В нашем случае температурные исследования вольт-амперной характеристики  $p^+$ -n- $p^+$ -структуры на основе арсенида галлия при различных режимах включения (**рис. 4**) показали, что температурный коэффициент имеет низкие значения (см. **табл. 1**).

Следует отметить, что перестроив графики температурной зависимости вольт-амперной характеристики в двойном логарифмическом и полулогарифмическом масштабах (**рис. 5**, кривые 1—4), можно определить закономерности зависимости тока от напря-



Технология и конструирование в электронной аппаратуре, 2009, № 3



Рис. 6. ВАХ структуры в двойном логарифмическом (*a*) и полулогарифмическом (*б*) масштабах в режиме  $(+)p^+-n-p^+(-)$  для различных *T* в °С: 1-20; 2-40; 3-60; 4-80

жения в заданном диапазоне напряжений, т. е. физические процессы, объясняющие механизмы токопереноса. Как видно из рис. 5, а, в режиме запирания  $(-)p^+$ -*n*-перехода на начальном участке (до напряжения 0,68 В) при комнатной температуре имеем степенную зависимость с показателем  $\gamma_1 = 1,76$ , обусловленную рекомбинационными процессами в области объемного заряда и квазинейтральной области базы. Далее, с повышением напряжения от 0,6 до 1,4 В, имеет место экспоненциальная зависимость тока от напряжения с коэффициентом неидеальности *n*=14, связанная с инжекционными процессами в  $n-p^+$ -переходе (рис. 5,  $\delta$ ). С повышением температуры от комнатной до 80°C показатель степени у последовательно уменьшается до 1,26, а коэффициент неидеальности *п* уменьшается вначале до 10,1, а затем до 9,7. Такое поведение токовой зависимости можно объяснить рекомбинационно-генерационными и инжекционно-туннельными процессами.

В режиме запирания  $n-p^+(-)$ -перехода (**рис. 6**) до напряжения 0,8 В имеет место экспоненциальная зависимость с коэффициентом неидеальности 6,2, обусловленная инжекционными процессами в  $p^+-n$ -переходе, поддерживаемыми туннелированием носителей через  $n-p^+(-)$ -переход. Далее, в интервале напряжения от 0,8 до 2 В, наблюдается степенная зависимость с показателем  $\gamma$ =5 (рис. 6, *a*), связанная с туннельнорекомбинационными процессами. С повышением температуры процесс инжекции носителей усиливается и коэффициент неидеальности увеличивается до 10,6, а показатель степени  $\gamma$  уменьшается до 3,52. Наблюдаемые зависимости можно объяснить инжекционно-рекомбинационными процессами.

Анализ результатов исследования вольт-амперных характеристик показывает, что на начальном участке в  $p^+$ -*n*-переходе имеем степенную зависимость, а на  $n-p^+$ -переходе — экспоненциальную, и наоборот, при напряжении, превышающем контактную разность

#### ФУНКЦИОНАЛЬНАЯ МИКРО- И НАНОЭЛЕКТРОНИКА

Таблица 2

Характеристические параметры p<sup>+</sup>GaAs-nGaAsp<sup>+</sup>GaAs-структуры при различных режимах включения в зависимости от температуры

<i>T</i> , °C	(-)p-n-p(+)		(+) <i>p</i> - <i>n</i> - <i>p</i> (-)		
	γ при <i>I~U</i> <sup>γ</sup>	<i>п</i> при <i>I</i> ~exp <i>qU</i> /( <i>nkT</i> )	γ при <i>I~U</i> <sup>γ</sup>	<i>n</i> при <i>I</i> ~exp <i>qU</i> /( <i>nkT</i> )	
20	1,76	14	5	6,2	
40	1,64	10,1	4,2	7,71	
60	1,59	10,1	4,0	9,57	
80	1,26	9,7	3,52	10,6	
<u> </u>					

Примечание: q — заряд электрона, k — постоянная Больцмана

потенциалов, в  $p^+$ -*n*-переходе имеем экспоненциальную зависимость, а на *n*- $p^+$ -переходе — степенную (табл. 2).

Отсюда следует, что механизмы токопереноса в  $p^+$ GaAs-*n*GaAs- $p^+$ GaAs-структуре определяются параметрами модулируемой части базовой области. Это объясняется тем, что базовая область как бы разбивается на две части. Независимо от направления хода модуляции базы, при модуляции со стороны, прилегающей к подложке этой части базы, вольт-амперная зависимость является степенной функцией, а при модуляции со стороны эпитаксиального  $n-p^+$ -перехода зависимость становится экспоненциальной. Сопоставление значений тока показывает, что при запирании  $p^+$ -*n*-перехода ток в 6 раз больше, чем при запирании эпитаксиального  $n-p^+$ -перехода ( $I=6, 10^{-7}$  А против 1·10<sup>-7</sup> А при *U*=0,0865 В). С другой стороны, наблюдаемые токовые характеристики можно объяснить технологическим разделением базовой области на две части — более совершенную и дефектную. В частности, со стороны подложки (с концентрацией дефектов  $10^4$  см<sup>-2</sup>) в эпитаксиальном слое создаются дефекты, концентрация которых убывает по толщине. В результате создаются условия для инжекции, туннелирования дырок и захвата их на уровни, а также последующей их рекомбинации с электронами (рис. 7).

Таким образом, ток через  $p^+$ GaAs–nGaAs– $p^+$ GaAsструктуру определяется инжекционно-туннельным и генерационно-рекомбинационным механизмами. При модуляции части базы, содержащей дефекты, превалирует инжекционно-туннельный ток, а при модуляции части базы с меньшей дефектностью определяющими являются генерационно-рекомбинационные токи. В режиме запирания  $n-p^+$ -перехода, из-за низких значений обратных токов инжекционные токи через прямовключенный  $p^+-n$ -переход ограничиваются, т. е. определяются обратным током  $n-p^+$ -перехода. Вместе с тем, поскольку база является тонкой, инжектированные дырки не могут изменить ее параметры.

### \*\*\*

Результаты проведенных исследований показывают, что хотя сама  $p^+$ GaAs-nGaAs- $p^+$ GaAs-структура



Рис. 7. Качественные энергетические зонные диаграммы  $p^+$ -n- $p^+$ -структуры

внешне является симметричной, ее характеристиками можно управлять за счет создания эпитаксиального  $nGaAs-p^+GaAs$ -перехода с малыми обратными токами. Режим малых обратных токов является целесообразным для ограничителей напряжения.

## ИСПОЛЬЗОВАННЫЕ ИСТОЧНИКИ

1. Cohen E. D. Trapatts and impatts — state of the art and application // Microwave J.— 1977.— N 20.— P. 22.

2. Пат. 2006994 РФ. Структура полупроводникового инжекционно-пролетного прибора / А. В. Наумов, В. И. Санкин.— 30.01 1994.

3. Козлов В. А., Кардо-Сысоев А. Ф., Брылевский В. И. Волновой ударно-ионизационный пробой дрейфовых диодов с резким восстановлением // ФТП.— 2001.— № 5.— С. 629—632.

4. Рассел Билл. Защита систем передачи данных от переходных процессов. http://www.icquest.ru/html/articles/semtech\_art.html

 Лебедев Э. А., Диттрих Т. Ток, ограниченный пространственным зарядом, в пористом кремнии и анатазе (TiO<sub>2</sub>) // ФТП.— 2002.— № 10.— С. 1268—1271.

6. Тиходеев Ю. С., Трутко А. Ф. Обзор и анализ возможностей расчета полупроводниковых приборов и некоторые идеи создания новых СВЧ полупроводниковых приборов // Сб. статьей. Полупроводниковые приборы и их применение.— М.: Сов. радио.— 1971.— Вып. 25.— С. 315—328.