ФУНКЦИОНАЛЬНАЯ МИКРО- И НАНОЭЛЕКТРОНИКА

Д. ф.-м. н. А. В. КАРИМОВ, д. ф.-м. н. Д. Р. ДЖУРАЕВ, к. ф.-м. н. Д. М. ЁДГОРОВА, к. т. н. А. З. РАХМАТОВ, О. А. АБДУЛХАЕВ, Б. М. КАМАНОВ, А. А. ТУРАЕВ

Узбекистан, г. Ташкент, ФТИ НПО «Физика-Солнце», ОАО «Foton» E-mail: karimov@uzsci.net, foton@globalnet.uz

Дата поступления в редакцию 25.08 2010 г.

Оппонент к. т. н. Я. Я. КУДРИК (ИФП им. В. Е. Лашкарёва, г. Киев)

НЕКОТОРЫЕ ОСОБЕННОСТИ ОГРАНИЧИТЕЛЯ ТОКА НА ПОЛЕВОМ ТРАНЗИСТОРЕ

Установленная взаимосвязь между током стабилизации и внешним сопротивлением, соединяющим исток с затвором, представляет интерес при разработке источников и ограничителей тока.

Для повышения надежности работы устройств интегральной оптики требуются различные приборы типа биполярного и полевого транзисторов. Особенно остро стоит вопрос о стабилизации параметров излучателей, которые, являясь очень чувствительными к изменению рабочего режима, требуют специальных электронных схем [1]. В частности, для создания точных измерительных устройств необходимы источники тока, а для полупроводниковых лазеров и светодиодов — специальные ограничители тока. Использование для этих целей полевых транзисторов, в отличие от биполярных, позволяет упростить схемы [2, с. 206]. В настоящей статье анализируется работа ограничителя тока на полевом транзисторе с управляющим p-n-переходом.

Исследуемый полевой транзистор изготовлен на основе эпитаксиальной структуры, полученной выращиванием слоя *п*-типа проводимости на подложке кремния *p*-типа, которая представляет собой затворную область. Длина канала составляет 25 мкм, ширина — 560 мкм, ширина контактов стока и истока — 12 мкм. Градиент концентрации носителей по толщине канала возрастает в направлении границы *p*-*n*-перехода. Максимальный ток стока равен 6,31 мA, а напряжение отсечки канала составляет 2,4 В. Ограничитель тока в виде двухполюсника получается при соединении вывода истока с выводом затвора через внешнее сопротивление, обеспечивающее режим автоматического смещения (рис. 1). Как было показа-

 $R_{\rm BH}$ Рис. 1. Ограничитель тока на полевом транзисторе

но в [3], такой режим по механизму насыщения тока стока отличается от режима включения с общим истоком или с фиксированным напряжением через делитель напряжения. Здесь эффективными становятся процессы модуляции канала, а динамическое сопротивление канала сильно возрастает, т. к. при автоматическом смещении происходит сжатие канала как поперечной, так и продольной составляющими электрического поля.

Как следует из схемы ограничителя (рис.1), ток $I_{\rm CU}$, протекающий по цепи «канал — сопротивление, подключенное к истоку», создает напряжение, определяемое как $U_{R_{\rm BH}} = R_{\rm BH} I_{\rm CU}$, т. е. в режиме насыщения тока стока вольт-амперные кривые для заданного напряжения и соответствующего значения внешнего сопротивления $R_{\rm BH}$, создающего это напряжение, будут совпадать (**рис. 2**). Такой стабилизатор, кроме

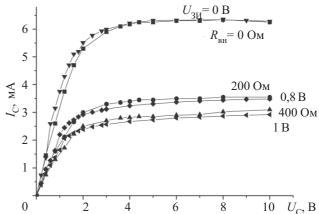


Рис. 2. Зависимости тока стока от напряжения при различных запирающих напряжениях $U_{\rm 3H}$ затвора и соответствующих им значениях сопротивления $R_{\rm RH}$

величины стабилизируемого тока, характеризуется напряжением насыщения, наклоном характеристики на участке стабилизации и напряжением пробоя. Если в полевом транзисторе ток стока управляется величиной напряжения затвора, подаваемого от источника, то в рассматриваемом двухполюснике ток, протекающий по каналу, управляется величиной сопротивления. Увеличение значения $R_{\rm BH}$ приводит к уменьшению тока стока.

Максимальная величина тока стабилизации равна максимальному току полевого транзистора при нулевом смещении. Действительно, из результатов из-

ФУНКЦИОНАЛЬНАЯ МИКРО- И НАНОЭЛЕКТРОНИКА

мерений следует, что при нулевом значении $R_{\rm BH}$ ток стабилизации $I_{\rm cr}$ равен максимальному току полевого транзистора (см. **таблицу**).

По мере увеличения внешнего сопротивления ток стабилизации уменьшается. Например, при сопротивлении 200 Ом получаем ток 3,45 мA, создаваемый запирающим напряжением –0,8 В, а при сопротивлении 400 Ом ток соответствует напряжению –1,0 В. Такую зависимость тока стабилизации от сопротивления можно объяснить тем, что управляющее внешнее сопротивление вместе с каналом полевого транзистора создает подобие делителя напряжения, который запирает канал. В результате на сопротивлении пропорционально его величине падает напряжение, и ток стока становится управляемым величиной сопротивления. Совпадение соответствующих кривых ВАХ на рис. 2 можно объяснить тем, что в обоих режимах на затворе имеем одно и то же напряжение.

Зависимость тока стабилизации I_{cm} от значений $R_{_{\mathrm{BH}}}$

$R_{\rm вн}$, Ом	$I_{\rm cr}$, мА	$R_{\rm вн}$, Ом	$I_{\rm cr}$, мА
0	6,31	1000	1,27
100	4,40	1500	0,966
200	3,45	2000	0,80
400	2,45	3000	0,53
700	1,70	4000	0,44

Известно, что в области насыщения тока стока его зависимость от напряжения затвора является степенной функцией, определяемой выражением [4]

$$I_{\rm CH} = I_{\rm CH~max} \left(1 - \frac{U_{\rm 3H}}{U_{\rm orc}} \right)^m,$$

откуда, принимая во внимание, что $\mathbf{U}_{\mathrm{3H}} = U_{R_{\mathrm{BH}}} = I_{\mathrm{CH}} R_{\mathrm{BH}}$, можно определить зависимость тока стабилизации от внешнего сопротивления, соединяющего вывод истока с выводом затвора

$$R_{\rm BH} = \frac{U_{\rm orc}}{I_{\rm CH}} \left(1 - \sqrt[m]{\frac{I_{\rm CH}}{I_{\rm CH \; max}}} \right).$$

Отметим, что в полевых транзисторах с управляющим p–n-переходом в зависимости от технологии получения полевого транзистора m может принимать значения от 1,5 до 2,2 [4, 5]. Оценка показателя степени m из зависимости $\ln 1/R$ от $\ln I$ для рассматриваемого полевого транзистора с максимальным током стока, равным 6,31 мA, дает значение m=1,84. Такая

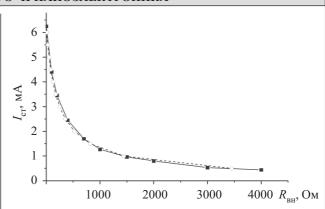


Рис. 3. Экспериментальные (\blacksquare) и расчетные (\bullet) данные зависимости тока стабилизации от $R_{_{\mathrm{RH}}}$

зависимость близка к квадратичной. Соответственно, на основании полученной зависимости для задаваемого значения тока стабилизации можно определить значение требуемого внешнего сопротивления $R_{\rm BH}$. Данные расчетов, проведенных в предположении квадратичной зависимости тока от напряжения, как видно из **рис. 3**, хорошо согласуются с экспериментальными данными зависимости внешнего сопротивления $R_{\rm BH}$ от тока стабилизации.

Таким образом, на основе исследования стоковых характеристик полевого транзистора установлена взаимосвязь между током стабилизации и внешним сопротивлением, соединяющим вывод истока с выводом затвора.

ИСПОЛЬЗОВАННЫЕ ИСТОЧНИКИ

- 1. Колосов В. Организация систем вторичного электропитания для современной цифровой электронной аппаратуры // www.electronics.ru/issue/1998/1/15 [Kolosov V. //www.electronics.ru/issue/1998/1/15]
- 2. Кобболд Р. Теория и применения полевых транзисторов.— Л.: Энергия, 1975. [Kobbold R. Teoriya i primeneniya polevykh tranzistorov. Leningrad. Energiya. 1975
- 3. Ёдгорова Д. М. Механизм насыщения тока стока полевого транзистора с *p*−*n*-переходом // Технология и конструирование в электронной аппаратуре.— 2006.— № 5.— С. 58—60. [Yodgorova D. M. // Tekhnologiya i konstruirovanie v elektronnoi apparature. 2006. N 5. P. 58]
- 4. Игумнов Д. В., Громов И. С. Эксплуатационные параметры и особенности применения полевых транзисторов.— М.: Радио и связь, 1981. [Igumnov D. V., Gromov I. S. Ekspluatatsionnye parametry i osobennosti primeneniya polevykh tranzistorov. Moscow. Radio i svyaz'. 1981]
- 5. Шишков А. И. Экспериментальное исследование характеристики прямой передачи полевого транзистора // Известия ВУ-3ов. Радиоэлектроника. 1973. Т. 16, № 9. С. 94—98. [Shishkov A. I. // Izvestiya VUZov. Radioelektronika. 1973. Vol. 16, N 9. P. 94]