ISSN 1815-4840



## CHEMICAL TECHNOLOGY. CONTROL AND MANAGEMENT

2018, №3 (81) pp.42-46

International scientific and technical journal journal homepage: ijctcm.com



**Since 2005** 

УДК 621.385-621.396

## N.B.ALIMOVA, A.A.YARMUKHAMEDOV

## THEORETICAL RESEARCH AND COMPUTER SIMULATION OF COMPOSITE TRANSISTORS MADE OF A SEMICONDUCTOR MATERIAL WITH DIFFERENT WIDTH OF FORBIDDEN ZONE

Таъқиқланган зоналари кенглиги турлича бўлган яримўтказгичли материалдан ясалган таркибий транзисторларни назарий тадқиқ қилиш ва компьютерда моделлаштириш натижалари келтирилган. Бундай таркибий транзисторларнинг вольт-ампер тавсифларини тадқиқ этиш учун Delphi-6 дастурлаш мухитида мулоқотли компьютерда моделлаштириш дастури ишлаб чиқилган. Таклиф этилаётган транзисторларни саноат миқёсида ишлаб чиқаришда технологиклик ортиши кўрсатилган. Таклиф этилаётган таркибий транзисторлар қуват кучайтиргичлари, радио узатиш қурилмаларининг чиқиш босқичлари, саноат ва автомобиль электроника қурилмалари учун мўлжалланган.

**Таянч сўзлар:** таъқиқланган зоналари кенглиги турлича бўлган яримўтказгичли материаллар, таркибий транзисторлар, вольт-ампер тавсифи, Delphi-6 дастурлаш муҳити, чиҳиш босҳичлари, ҳувват кучайтиргичлари, радио узатиш ҳурилмалари, радиотехник ҳурилмаларнинг функционал тугунлари.

Приведены результаты исследования и компьютерного моделирования составных транзисторов, изготовленных из полупроводникового материала с разной шириной запрещенной зоны. Для исследования вольт - амперных характеристик составных транзисторов разработана диалоговая компьютерная моделирующая программа в среде программирования Delphi-6. Показано, что предлагаемые транзисторы позволяют повысить технологичность при его промышленном изготовлении. Предложенные транзисторы предназначены для выходных каскадов усилителей мощности, радиопередающих устройств, электронного оборудования промышленной и автомобильной электроники.

**Ключевые слова:** полупроводниковые материалы с разной шириной запрещенной зоны, составные транзисторы, вольт – амперная характеристика, среда программирования Delphi-6, выходные каскады, усилители мощности, радиопередающие устройства, функциональные узлы радиотехнических устройств.

The results of theoretical research and computer simulation of composite transistors made of a semiconductor material with different width of forbidden zone are presented in the article. To study the volt-ampere characteristics of such composite transistors, an interactive computer simulation program was developed in the programming environment of Delphi-6. It is shown that the proposed transistors make it possible to improve manufacturability when it is manufactured industrially. The proposed composite transistors are designed for output stages of power amplifiers, radio transmitting devices, electronic equipment for industrial and automotive electronics.

**Keywords:** semiconductor materials with different band gap width, composite transistors, volt-ampere characteristic, Delphi-6 programming environment, output stages, power amplifiers, radio transmitting devices, functional units of radio engineering devices.

Полупроводниковые приборы и функциональные узлы радиотехнических устройств постоянно совершенствуются и находятся в процессе модернизации. При этом важно сохранять единство научного подхода к проектированию полупроводниковых устройств. В частности, актуально использование новых подходов и методик проектирования [1].

Схема составного транзистора, изготовленного из полупроводникового материала с разной шириной запрещенной зоны, представлена на рис. 1а. Запускающий транзистор VT1- кремниевый, выходной транзистор VT2- германиевый.

Нетрудно видеть, что потенциал коллектора VT1 будет всегда ниже потенциала базы этого транзистора на величину прямого напряжения на эмиттерном переходе транзистора VT2. Следовательно, транзистор VT1 при любых значениях  $U_K$  и  $U_{BX}$  будет находиться на начальном участке режима насыщения.

Ток коллектора VT1 в режиме насыщения определится соотношением

$$I_{KI} = \alpha_I I_{0I} exp(b_{\ni I} U_{B\ni}) - I_{0K} exp(b_{KI} U_{EKI}) =$$

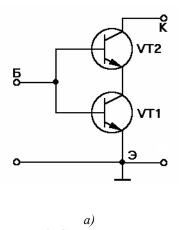
$$= I_{0I} exp \ b_{\ni I} U_{BX} (1 - (I_{0K} exp(b_K U_{EKI})) / (\alpha_I I_{0K} exp(b_{\ni I} U_{BX}))). \tag{1}$$

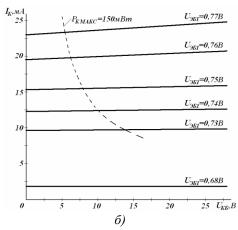
где  $\alpha_I$ - коэффициент передачи тока эмиттерного перехода в активном режиме;  $I_{01}$  и  $b_{31}$ - параметры эмиттерного перехода в этом режиме;  $I_{0K}$  и  $b_{K1}$ - параметры коллекторного перехода в инверсном режиме.

В соответствии со схемой включения (рис. 1a):

$$U_{EKI} = U_{EI} - U_{KI} = U_{EI} - U_{\ni 2} = U_{E\ni 2}$$
.

Допустим, что транзистор VT1 — транзистор КТ315A, а транзистор VT2 — транзистор МП38A. Параметры этих транзисторов следующие:  $I_{01}$ =4,5·10<sup>-11</sup> мA,  $b_{91}$  =35,5B<sup>-1</sup>,  $I_{0K}$ =1,28·10<sup>-6</sup> мA,  $b_{K1}$ =21,64B<sup>-1</sup>,  $I_{02}$ =5,77·10<sup>-3</sup>мA,  $b_{92}$ =35,2B<sup>-1</sup>.





 $Puc.\ 1.\ Cxema$  составного транзистора (а) и семейство зависимостей тока коллектора транзистора, изготовленного из полупроводникового материала, с разной шириной запрещенной зоны от  $U_{KB}$ , при различных значениях входного напряжения  $U_{2B}$  (б)

Оценим величину

$$\delta = I_{0K} \exp(b_K U_{BK1}) / \alpha_I I_{01} \exp(b_{\exists 1} U_{BX}) = (I_{0K} / \alpha_I I_{01}) \exp(-(b_{\exists 1} U_{BX} - b_K U_{B\exists 2})).$$

Поскольку транзистор VT2 — германиевый, то в области токов до 200 мА значение  $U_{E9}\!\!<\!\!0,\!3B.$  Следовательно,

$$\delta < (I_{0K}/\alpha_I I_{01}) exp - (b_{\Im I} U_{BX} - b_K 0,3) \approx 28,38 \cdot 10^3 exp - (b_{\Im I} U_{BX} - b_K 0,3).$$

При  $U_{BX}$ =0,65B,  $\delta$ <2,03·10<sup>-3</sup>; при  $U_{BX}$ =0,8B,  $\delta$ <1,02·10<sup>-5</sup> . Таким образом, во всяком реальном диапазоне значений  $U_{BX}$  величиной  $\delta$  можно пренебречь по сравнению с 1 и считать

$$I_{KI} = I_{K2} = \alpha_I I_{01} exp(b_{\Im I} U_{BX}). \tag{2}$$

Запускающий транзистор VT1 играет роль идеального генератора стабильного тока, питающего эмиттер выходного транзистора VT2.

На рис. 1б представлено семейство зависимостей тока коллектора составного транзистора от напряжения коллектор – база, при различных значениях входного напряжения  $U_{E3}$ . Как видим, в

соответствии с расчетом, эксперимент дает очень слабую зависимость  $I_{\text{K1}}$  от  $U_{\text{БК}}$ , обусловленную только эффектом Эрли. Транзисторная пара работает устойчиво при напряжении коллектор - база до 16 В и токе в коллекторе до 25 мА, когда рассеиваемая на коллекторе мощность превышает паспортное значение предельно допустимой мощности в 2,7 раза. Каждый из транзисторов пары, взятый отдельно, переходит в неустойчивый режим при токах более 8мА и напряжениях коллектор- база более 5В.

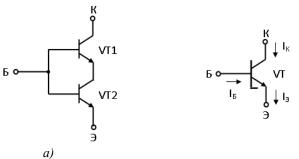


Рис.2. Схема составного транзистора, изготовленного из полупроводникового материала, с разной шириной запрещенной зоны (a) и его макромодель (б).

Исследованный составной транзистор имеет при  $I_3$ =5мA,  $U_{K3}$ =18В дифференциальное сопротивление на два порядка больше чем одиночный дрейфовый транзистор, при этом сохраняется высокое значение КПД усилителя мощности.

Макромодель составного биполярного транзистора можно рассматривать как один идеальный биполярный транзистор (рис.3), описываемый моделью Эберса-Молла с коэффициентом передачи тока базы:

$$\beta_C = \frac{\Delta I_K}{\Delta I_E} \frac{1}{\left(\frac{1}{\beta_1} + \frac{1}{\alpha_1 \alpha_2 \beta_2}\right)} = \frac{1}{\left(\frac{1}{\beta_1} + \frac{1}{\beta_2}\right)} = \frac{\beta_1 \beta_2}{\beta_1 + \beta_2}$$
(3)

а коэффициент передачи тока эмиттера определяется:

$$\alpha_C = \frac{\beta_C}{1 + \beta_C} \,. \tag{4}$$

Токи и напряжения макромодели определяются следующими выражениями

$$I_{K}=I_{KI}=\frac{\beta_{1}\beta_{2}}{(1+\beta_{1})(1+\beta_{2})}I_{30I}(1+\gamma(U_{K3}-U_{E3}))(exp(b_{3I}U_{E3})-1),$$
 (5)

$$I_{\Im} = I_{\Im l} = I_{\Im 0l} (eXP \, b_{\Im l} U_{E\Im} - 1), \tag{6}$$

$$I_{\mathcal{B}} = (1 - \alpha_1)I_{\mathcal{I}} + (1 - \alpha_2)\alpha_1 I_{\mathcal{I}}, \tag{7}$$

$$U_{K\ni} = U_{\ni EI} + U_{KE2}, \tag{9}$$

где  $\beta_1$ ,  $\beta_2$  - коэффициенты передачи токов баз транзисторов VT1 и VT2;  $\alpha_1$ ,  $\alpha_2$  - коэффициенты передачи токов эмиттера транзисторов VT1, VT2;  $I_{301}$  - ток насыщения эмиттерного перехода VT1;  $\gamma$  - коэффициент, описывающий модуляцию ширины базы (эффект Эрли);  $b_{31}$ ,  $b_{32}$  - параметр идеальности BAX эмиттерного перехода транзисторов VT1 и VT2;  $I_{K}$ ,  $I_{S}$ ,  $I_{S}$  - ток коллектора, базы и эмиттера макромодели;  $I_{K2}$  - ток коллектора транзистора VT2;  $U_{K3}$ ,  $U_{E3}$  - напряжение на электродах составного транзистора.

Динамическое сопротивление транзистора очень большое и стремится к бесконечности при изменении  $U_{K\Im}$  и постоянном значении  $U_{E\Im}$ 

$$R_{i} = \frac{1}{\frac{\partial I_{K1}}{\partial U_{KE1}}} = \frac{\Delta U_{K\Im}}{\Delta I_{K}} \approx \infty$$
(10)

Крутизна передаточной характеристики экспоненциально растет с увеличением напряжения эмиттер – база

$$S = \frac{\partial I_{K1}}{\partial U_{2E}} = b_{3}I_{K} = \alpha I_{30} exp(b_{3}U_{3E})$$
(11)

Таким образом, запускающий транзистор играет роль идеального, управляемого напряжением генератора тока. При этом

$$I_{KI} = I_{\Im 2} = SU_{\Im 6}. \tag{12}$$

Для исследования вольтамперной характеристики (BAX) составного транзистора, изготовленного из полупроводникового материала, с разной шириной запрещенной зоны на основе выражений (5)÷(7) разработана диалоговая компьютерная моделирующая программа, позволяющая исследовать для составного транзистора зависимости эмиттерного тока  $I_{\rm B}$  от напряжения коллектор- эмиттер при постоянных значениях  $U_{\rm BB}$  и базового тока  $I_{\rm B}$  от напряжения коллектор – эмиттер при постоянных значениях  $U_{\rm BB}$ .

Исходными данными являются параметры математической модели (1):

 $I_{301}$ ,  $I_{K01}$ - токи насыщения эмиттерного и коллекторного переходов транзистора VT1;  $b_{31}$ ,  $b_{32}$ ,  $b_{K1}$  и  $b_{K2}$ - параметры идеальности BAX эмиттерных и коллекторных переходов транзисторов VT1 и VT2.  $\chi$  и  $\mu$  - параметры, определяющие степень влияния напряжения, приложенного к коллекторному переходу, на высоту потенциального барьера эмиттерного перехода и процессы переноса заряда в переходах.  $g_2$ - характеризует эффект Эрли;  $\zeta_2$ - характеризует омические потери.

Разработанная компьютерная моделирующая программа [2-4] позволяет исследовать ВАХ составного транзистора, изготовленного из полупроводникового материала, с разной шириной запрещенной зоны. В качестве иллюстрации на рис.3÷6 приведены ВАХ составного транзистора при следующих значениях параметров транзисторов:  $\beta_1$ =100;  $\beta_2$ =30;  $\mu_1$ =0,329B<sup>-1</sup>;  $\chi$ =0,619B<sup>-2</sup>;  $g_2$ =0,000567мA B<sup>-1</sup>;  $I_{201}$ =0,00175мA.

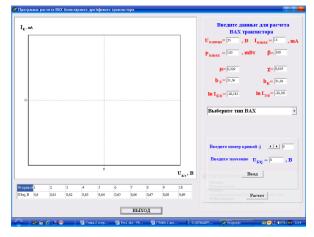
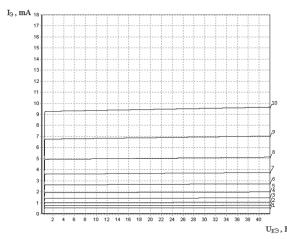
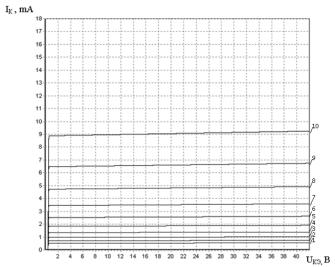


Рис.3. Внешний вид пользовательского интерфейса программы расчета BAX составного транзистора, изготовленного из полупроводникового материала, с разной шириной запрещенной зоны.



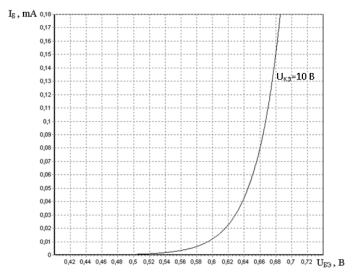
Puc.4. Расчетная зависимость эмиттерного тока  $I_9$  от напряжения коллектор-эмиттер  $U_{K9}$  составного транзистора при постоянных значениях  $U_{E9}$  равных соответственно:

1-0,62 B, 2-0,63 B, 3-0,64B, 4-0,65B, 5-0,66 B, 6- 0,67B, 7-0,68B, 8-0,69B, 9-0,7 B u 10- 0,71B.



Puc.5. Расчетная зависимость коллекторного тока  $I_K$  от напряжения коллектор-эмиттер  $U_{K\!\!\!-\!\!3}$  биполярного составного транзистора при постоянных значениях  $U_{E\!\!\!-\!\!3}$  равных соответственно:

1-0,62 B, 2-0,63 B, 3-0,64B, 4-0,65B, 5-0,66 B, 6-0,67B, 7-0,68B, 8-0,69B, 9-0,7 B u 10-0,71B.



Puc.6. Расчетная зависимость базового тока  $I_{\it E}$  от напряжения база-эмиттер  $U_{\it E3}$  составного транзистора при  $U_{\it K3}$ =5  $\it B$ .

Предлагаемый составной биполярный транзистор устойчиво работает при значениях напряжения  $U_{K\! \to}$  в 5 раз более высоких, чем в случае отдельно взятых транзисторов.

Предложенные составные биполярные транзисторы, изготовленные из полупроводникового материала, с разной шириной запрещенной зоны могут быть использованы в оконечных каскадах усилителей мощности, радиопередающих устройствах, электронном оборудовании промышленной и автомобильной электроники.

## **References:**

- 1. Keith H. Sueker. Power Electronics Design: A Practitioner's Guide. Newnes.
- 2. Alimova N.B., Aripdjanov M.K., Aripova U.Kh., Atahanov Sh.T., Makhsudov J.T. Programms for semiconductor tehnological prosesses-instruments-circuite // World Conference on Intelligent Systems for Industrial Avtomation. Tashkent 2000, P. 232-235.
- 3. Alimova N.B., Aripov H.K., Faziljanov I.R., YArmuhamedov A.A. Programma rascheta VAH bipolyarnogo dreyfovogo tranzistora / Svidetel'stvo Respubliki Uzbekistan № DGU 02064 ot 29.09.2010.
- 4. Alimova N.B., Aripov H.K., Faziljanov I.R., YArmuhamedov A.A. Programma rascheta VAH geterosostavnogo tranzistora / Svidetel'stvo Respubliki Uzbekistan № DGU 01980 ot 01.07.2010.

Алимова Нодира Батирджановна — кандидат технических наук, доцент кафедры «Мехатроника и робототехника» ТГТУ.

Тел.: +99890-320-44-71 (м), E-mail: nali71@yandex.ru;

Ярмухамедов Алишер Агбарович — кандидат технических наук, доцент кафедры «Радиотехнические устройства и системы» ТГТУ.

Тел.: +99897-448-06-34 (м).