## CC BY

http://dx.doi.org/10.35596/1729-7648-2023-21-4-46-53

Оригинальная статья Original paper

УДК 621.3.049.774.3

# СХЕМОТЕХНИЧЕСКАЯ МОДЕРНИЗАЦИЯ ОПЕРАЦИОННЫХ УСИЛИТЕЛЕЙ ДЛЯ УВЕЛИЧЕНИЯ СКОРОСТИ НАРАСТАНИЯ ВЫХОДНОГО НАПРЯЖЕНИЯ

Я. Д. ГАЛКИН<sup>1,2</sup>, О. В. ДВОРНИКОВ<sup>3</sup>, В. А. ЧЕХОВСКИЙ<sup>2</sup>, Н. Н. ПРОКОПЕНКО<sup>4</sup>

 <sup>1</sup>Белорусский государственный университет информатики и радиоэлектроники (г. Минск, Республика Беларусь)
 <sup>2</sup>Институт ядерных проблем Белорусского государственного университета (г. Минск, Республика Беларусь)
 <sup>3</sup>ОАО «Минский научно-исследовательский приборостроительный институт» (г. Минск, Республика Беларусь)
 <sup>4</sup>Донской государственный технический университет (г. Ростов-на-Дону, Российская Федерация)

Поступила в редакцию 30.01.2023

© Белорусский государственный университет информатики и радиоэлектроники, 2023 Belarusian State University of Informatics and Radioelectronics, 2023

Аннотация. Для удовлетворения существующей потребности отечественного рынка радиоэлектронной аппаратуры в быстродействующих широкополосных операционных усилителях ранее было предложено использование базового матричного кристалла MH2XA031, содержащего комплементарные биполярные транзисторы, совместно с разработанными схемами быстродействующего операционного OAmp9 и прецизионного операционного OAmp10 усилителей с унифицированными каскадами и возможностью программирования таких параметров, как ток потребления, максимальный выходной ток, полоса пропускания, скорость нарастания выходного напряжения. В статье рассмотрено увеличение быстродействия указанных операционных усилителей за счет уменьшения паразитной коллекторной емкости транзисторов подачей обратного напряжения в OAmp9 и применения корректирующих цепей в OAmp10, что позволило увеличить скорость нарастания выходного напряжения на 29 % в первом случае и в 3,1 раза во втором. Приведены электрические схемы и результаты схемотехнического моделирования модернизированных усилителей, названных OAmp9M и OAmp10M, которые соответственно характеризуются напряжением смещения нуля 0,35 и 0,03 мB, коэффициентом усиления напряжения 161 МГц и 68 МГц, скоростью нарастания выходного напряжения на ширину полосы пропускания 161 МГц и 68 МГц, скоростью нарастания выходного напряжения на 29 к в максими 161 МГц и 68 МГц, скоростью нарастания на рактерия усилителей.

**Ключевые слова:** быстродействующий операционный усилитель, прецизионный операционный усилитель, базовый матричный кристалл, комплементарные биполярные транзисторы.

Конфликт интересов. Авторы заявляют об отсутствии конфликта интересов.

Для цитирования. Схемотехническая модернизация операционных усилителей для увеличения скорости нарастания выходного напряжения / Я. Д. Галкин [и др.] // Доклады БГУИР. 2023. Т. 21, № 4. С. 46–53. http://dx.doi.org/10.35596/1729-7648-2023-21-4-46-53.

## CIRCUIT DESIGN MODERNIZATION OF OPERATIONAL AMPLIFIERS FOR INCREASING SLEW RATE OF OUTPUT VOLTAGE

## YAROSLAV D. GALKIN<sup>1,2</sup>, OLEG V. DVORNIKOV<sup>3</sup>, VLADIMIR A. TCHEKHOVSKI<sup>2</sup>, NIKOLAY N. PROKOPENKO<sup>4</sup>

<sup>1</sup>Belarusian State University of Informatics and Radioelectronics (Minsk, Republic of Belarus) <sup>2</sup>Institute for Nuclear Problems of Belarusian State University (Minsk, Republic of Belarus) <sup>3</sup>JSC "Minsk Research Instrument-Making Institute" (Minsk, Republic of Belarus) <sup>4</sup>Don State Technical University (Rostov-on-Don, Russian Federation)

Submitted 30.01.2023

Abstract. To meet the existing needs of the domestic market of radio electronic equipment in high-speed wideband operational amplifiers, it was previously proposed to use the MH2XA031 master slice array containing complementary bipolar transistors, together with the developed circuits of the OAmp9 high-speed operational amplifier and the OAmp10 precision operational amplifier with unified cascades and the ability to program parameters such as current consumption, maximum output current, bandwidth, slew rate. The article discusses the increase in the performance of these operational amplifiers by reducing the parasitic collector capacitance of transistors by applying a reverse bias voltage to OAmp9 and using correction circuits in OAmp10, which made it possible to increase the output voltage slew rate by 29 % in the first case and 3.1 times in the second. The electrical circuits and the results of circuit simulation of the upgraded amplifiers, called OAmp9M, OAmp10M, are presented, which are respectively characterized by a zero offset voltage of 0.35 and 0.03 mV, a voltage gain of  $2.7 \cdot 10^3$  and  $3 \cdot 10^5$ , the gain bandwidth product 161 and 68 MHz, output voltage slew rate 708 and 64.5 V/µs.

**Keywords:** high speed operational amplifier, precision operational amplifier, master slice array, complementary bipolar transistors.

Conflict of interests. The authors declare no conflict of interests.

For citation. Galkin Ya. D., Dvornikov O. V., Tchekhovski V. A., Prokopenko N. N. (2023) Circuit Design Modernization of Operational Amplifiers for Increasing Slew Rate of Output Voltage. *Doklady BGUIR*. 21 (4), 46–53. http://dx.doi.org/10.35596/1729-7648-2023-21-4-46-53 (in Russian).

#### Введение

Быстродействующие широкополосные операционные усилители (ОУ) широко применяются в различной аппаратуре двойного и специального назначения. Проведенный анализ рынка таких изделий позволил отметить следующее [1]:

– в настоящее время затруднена возможность приобретения зарубежных микроэлектронных устройств, в том числе быстродействующих широкополосных ОУ;

– большинство из быстродействующих ОУ проектируется на комплементарных биполярных (КБ) транзисторах [2, 3] с малой паразитной емкостью коллектора, обеспечиваемой за счет применения диэлектрической изоляции интегральных элементов. Такие технологические маршруты отсутствуют на отечественных предприятиях;

– возможным решением отсутствующих маршрутов являются одновременное проведение работ по проектированию быстродействующих ОУ для имеющегося КБ-техмаршрута 3CBiT (ОАО «Интеграл») [4] и модернизация техмаршрута изготовления микросхем с целью уменьшения паразитной емкости коллектора и увеличения граничной частоты КБ-транзисторов;

– относительно невысокая потребность отечественного рынка в быстродействующих ОУ делает целесообразным их проектирование на базовом матричном кристалле (БМК) MH2XA031 [5], изготовленном по 3CBiT-техмаршруту.

Ранее на БМК МН2ХА031 [5] были разработаны два быстродействующих ОУ с унифицированными каскадами и возможностью программирования параметров, в одном из которых (OAmp9) значительно улучшены динамические параметры (скорость нарастания выходного напряжения (output voltage slew rate, SL), произведение коэффициента усиления напряжения на ширину полосы пропускания (gain band width product, GBP)), а в другом (OAmp10) – статические параметры (напряжение смещения нуля  $V_{OFF}$ , коэффициент усиления напряжения  $K_V$  при разомкнутой цепи отрицательной обратной связи, и уровень шума) [1]. В статье рассматриваются модернизированные схемы ОУ (OAmp9M, OAmp10M) с увеличенной скоростью нарастания выходного напряжения.

#### Результаты схемотехнической и параметрической модернизации

Электрические схемы модернизированных ОУ для программного обеспечения LTSpice приведены на рис. 1, 2.



**Рис. 1.** Электрическая схема операционного усилителя OAmp9M **Fig. 1.** Electrical circuit of the OAmp9M operational amplifier



**Рис. 2.** Электрическая схема операционного усилителя OAmp10M **Fig. 2.** Electrical circuit of the OAmp10M operational amplifier

Каждый ОУ содержит одинаковые по схемотехнике блок смещения и выходной каскад и разные входные дифференциальные каскады. Узлы с одинаковым наименованием ( $V_{CC}$ ,  $V_{EE}$ , Biasn1, Biasn2, Biasp1, Biasp2) внутри каждого ОУ соединены. Указанные на схемах сопротивления резисторов получены последовательно-параллельным соединением имеющихся на БМК резисторов с сопротивлениями 1,00 и 2,45 кОм. Так, резистор R38 = 6 кОм на рис. 2 представляет собой соединение 2,45 кОм + 2,45 кОм + 1 кОм + 1 кОм/10. Программирование параметров каждого входного дифференциального каскада осуществляется в блоке смещения отключением резистора R19, а изменение нагрузочной способности выходного каскада – отключением R22. Блок смещения построен по типовой схеме РТАТ-источника тока (proportional to absolute temperature) [6] с цепью запуска на X1, X2, R1. Подробно работа отдельных блоков рассмотрена в [1].

Заметим, что схемы на рис. 1, 2 приведены без каких-либо упрощений и сокращений. Это позволяет, с одной стороны, показать достаточность использования только двух имеющихся на БМК резисторов с сопротивлениями 1,00 и 2,45 кОм для получения требуемого отношения сопротивлений, а с другой – непосредственно применять рассматриваемые ОУ и их отдельные блоки в других разработках аналоговых схем. КБ-транзисторы на схемах обозначены префиксом *X*, что в соответствии с правилами LTSpice указывает на то, что эти элементы реализованы в виде подсхем.

Известно, что на быстродействие ОУ существенно влияет паразитная емкость, соединенная с коллектором. Применяемые подсхемы транзисторов на рис. 3, 4 позволяют адекватно учесть это влияние, так как паразитная емкость коллектора n-p-n-транзистора (DSubnpn) подключена между коллектором и глобальным узлом sub, а p-n-p-транзистора (DWpnp) – между коллектором и глобальным узлом sub, а p-n-p-транзистора (DWpnp) – между коллектором и глобальным узлом sub, а p-n-p-транзистора (DWpnp) – между коллектором и глобальным узлом sub, а p-n-p-транзистора (DWpnp) – между коллектором и глобальным узлом sub, а p-n-p-транзистора (DWpnp) – между коллектором и глобальным узлом sub, а p-n-p-транзистора (DWpnp) – между коллектором и глобальным узлом sub, а p-n-p-транзистора (DWpnp) – между коллектором и глобальным узлом sub, а p-n-p-транзистора (DWpnp) – между коллектором и глобальным узлом sub, а p-n-p-транзистора (DWpnp) – между коллектором и глобальным узлом sub, а p-n-p-транзистора (DWpnp) – между коллектором и глобальным узлом sub, а p-n-p-транзистора (DWpnp) – между коллектором и глобальным узлом sub, а p-n-p-транзистора (DWpnp) – между коллектором и глобальным узлом sub, а p-n-p-транзистора (DWpnp) – между коллектором и глобальным узлом sub, а p-n-p-транзистора (DWpnp) – между коллектором и глобальным узлом sub, а p-n-p-транзистора (DWpnp) – между коллектором и глобальным узлом sub, а p-n-p-транзистора (DWpnp) – между коллектором и глобальным узлом sub, а p-n-p-транзистора (DWpnp) – между коллектором и глобальным узлом sub, а p-n-p-транзистора (DWpnp) – между коллектором и глобальным узлом sub, а p-n-p-транзистора (DWpnp) – между коллектором и глобальным узлом sub, а p-n-p-транзистора (DWpnp) – между коллектором и глобальным и сточниками на



Рис. 3. Эквивалентная электрическая схема n-p-n в LTSpice Fig. 3. Equivalent electrical circuit n-p-n in LTSpice



Рис. 4. Эквивалентная электрическая схема p-n-p в LTSpice Fig. 4. Equivalent electrical circuit p-n-p in LTSpice

Отличие модернизированного ОУ ОАтр9М от исходного минимально, а именно: R22 = R23 = 500 Ом (было 1 кОм), RG = 100 Ом (было 140 Ом), R14 = R31 = 437 Ом (было 500 Ом). Однако при схемотехническом моделировании были применены уточненные Spice-параметры диодов *DSubnpn*, *DWpnp* и изучено влияние абсолютной величины напряжения источников  $V_S$ и  $V_W$  на скорость нарастания выходного напряжения.

В ОАтр10М тоже несколько изменены сопротивления резисторов: R14 = R31 = 2,45 кОм (было 9,5 кОм), R27 = R28 = 339 Ом (было 250 Ом), введены повторители тока на n-p-n (X35–X37; X25, X38, X39) и p-n-p (X51–X53) транзисторах и цепи (RE1, X18; RE2, X17), формирующие импульс тока при большой амплитуде входного импульса ОУ, похожие на решение, приведенное в [7]. Тщательный анализ нескольких вариантов корректирующих цепей, увеличивающих быстродействие ОУ, будет выполнен в отдельной статье.

Результаты схемотехнического моделирования скорости нарастания выходного напряжения на рис. 5, 6 иллюстрируют эффективность принятых мер, особенно для OAmp10M, а данные табл. 1 подтверждают высокий уровень параметров модернизированных усилителей.

Hanawarn / Paramatar	Операционный усилитель /	
Tapamerp / Tarameter	OAmp9M	OAmp10M
Напряжение питания V <sub>CC</sub> , В	-5/5	-5/5
Ток потребления в режиме холостого хода I <sub>CC</sub> , мА	21,73	8,53
Напряжение смещения нуля V <sub>OFF</sub> , мВ	0,35	0,03
Коэффициент усиления напряжения $K_V$	$2,7 \cdot 10^{3}$	$3 \cdot 10^{5}$

 Таблица 1. Результаты схемотехнического моделирования операционных усилителей

 Table 1. Results of circuit simulation of the operational amplifiers

#### Окончание табл. 1 Ending of Tab. 1

	Операционный усилитель / Operational amplifier	
Параметр / Parameter		
	OAmp9M	OAmp10M
Входной ток <i>I<sub>IN</sub></i> , мкА	2,71	8,75
Произведение коэффициента усиления напряжения на ширину	161*/620**	68*
полосы пропускания GBP, МГц		
Минимальный запас по фазе в полосе пропускания $\Delta$	40*/68**	46*
Максимальная скорость нарастания выходного напряжения SL, В/мкс	708*	64,5
Спектральная плотность напряжения шума, отнесенная ко входу,	2,64	1,15
<i>е</i> <sub><i>N</i></sub> , нВ/Гц <sup>0,5</sup> , при частоте 1 кГц		
$^{*}K_{V} = 1, C1 = 4,5 $ пФ для ОАтр9М.		
** $K_V = 10, C1 = 1$ пФ для ОАтр9М.		



Рис. 5. Зависимость выходного напряжения  $V_{OU}$ от времени *t* при включении операционных усилителей как повторителей напряжения: 1 – ОАтр9 при  $|V_S| = |V_W| = 5$  B; 2 – ОАтр9М при  $|V_S| = |V_W| = 10$  B Fig. 5.  $V_{OU}(t)$  characteristics when operational amplifiers are connected as a voltage follower: 1 – ОАтр9 when  $|V_S| = |V_W| = 5$  V; 2 – ОАтр9M when  $|V_S| = |V_W| = 10$  V



Рис. 6. Зависимость выходного напряжения  $V_{OU}$ от времени *t* при включении операционных усилителей как повторителей напряжения: 1 - OAmp10; 2 - OAmp10MFig. 6.  $V_{OU}(t)$  characteristics when operational amplifiers are connected as a voltage follower: 1 - OAmp10; 2 - OAmp10M

#### Заключение

1. Для элементов базового матричного кристалла MH2XA031 модернизированы схемы двух операционных усилителей, названных OAmp9M и OAmp10M. Схемотехническое моделирование показало, что OAmp9M характеризуется следующими параметрами:  $K_V > 2,7 \cdot 10^3$ ,  $V_{OFF} < 0,35$  мB, GBP > 161 МГц и SL > 708 В/мкс, а OAmp10M –  $K_V > 3 \cdot 10^5$ ,  $V_{OFF} < 0,03$  мB, GBP > 68 МГц и SL > 64,5 В/мкс.

2. Схемотехническая и параметрическая модернизация позволила увеличить скорость нарастания выходного напряжения OAmp9M на 29 % по сравнению с OAmp9 и в 3,1 раза в OAmp10M по сравнению с OAmp10.

3. Эффективность корректирующих цепей в OAmp10M стимулирует продолжение работ в этой области, результаты которых будут рассмотрены в отдельной статье.

#### Список литературы

- 1. Быстродействующие широкополосные операционные усилители на базовом матричном кристалле / О. В. Дворников [и др.] // Известия вузов. Электроника. 2023. Т. 28, № 1. С. 96–111. DOI: 10.24151/1561-5405-2023-28-1-96-111.
- Bowers, D. F. Recent Developments in Bipolar Operational Amplifiers / D. F. Bowers, S. A. Wurcer // Proceedings of the 1999 Bipolar/BiCMOS Circuits and Technology Meeting, Cat. No 99CH37024, 28–28 Sept. 1999. P. 38–45. DOI: 10.1109/BIPOL.1999.803521.

- 3. Close, J. High Speed OP Amps: Performance, Process and Topologies / J. Close // 2012 IEEE Bipolar/BiCMOS Circuits and Technology Meeting (BCTM). P. 1–8. DOI: 10.1109/BCTM.2012.6352648.
- Прокопенко, Н. Н. Проектирование низкотемпературных и радиационно-стойких аналоговых микросхем для обработки сигналов датчиков / Н. Н. Прокопенко, О. В. Дворников, А. В. Бугакова. М.: СОЛОН-Пресс, 2021.
- 5. Проектирование аналоговых микросхем для экстремальных условий эксплуатации на основе базового матричного кристалла MH2XA031 / О. В. Дворников [и др.] // Проблемы разработки перспективных микро- и наноэлектронных систем (МЭС). 2021. № 2. С. 37–46. DOI: https://doi.org/10.31114/2078-7707-2021-2-37-46.
- 6. Дворников, О. В. Схемотехника биполярно-полевых аналоговых микросхем. Ч. 3. Источники тока, управляемые током с нерегулируемым коэффициентом передачи / О. В. Дворников // ChipNews. 2005. № 1. С. 12–15.
- 7. Прокопенко, Н. Н. Дифференциальный операционный усилитель с повышенным быстродействием / Н. Н. Прокопенко // Приборы и техника эксперимента. 1978. № 2. С. 153–154.

## References

- Dvornikov O. V., Chekhovsky V. A., Prokopenko N. N., Galkin Y. D., Kunts A. V., Chumakov V. E. (2023) High-Speed Wideband Operational Amplifiers on Master Slice Array. *Izvestiya vuzov. Electronika*. 28 (1), 96–111. DOI: 10.24151/1561-5405-2023-28-1-96-111 (in Russian).
- Bowers D. F., Wurcer S. A. (1999) Recent Developments in Bipolar Operational Amplifiers. Proceedings of the 1999 Bipolar/BiCMOS Circuits and Technology Meeting, Cat. No 99CH37024, 28–28 Sept. 1999. 38–45. DOI: 10.1109/BIPOL.1999.803521.
- Close J. (2012) High Speed OP Amps: Performance, Process and Topologies. 2012 IEEE Bipolar/BiCMOS Circuits and Technology Meeting (BCTM). 1–8. DOI: 10.1109/BCTM.2012.6352648.
- 4. Prokopenko N. N., Dvornikov O. V., Bugakova A. V. (2021) *Designing Low-Temperature and Radiation-Hardened Analog Circuits for Processing Sensor Signals*. Moscow, SOLON-Press Publ. (in Russian).
- Dvornikov O. V., Tchekhovsky V. A., Prokopenko N. N., Galkin Y. D., Kunts A. V., Chumakov V. E. (2021) Analog Integrated Circuits Design for Extreme Environmental Conditions on the Base of Master Slice Array MH2XA031. *Problems of Development of Advanced Micro- and Nanoelectronic Systems (MES)*. (2), 37–46. DOI: https://doi.org/10.31114/2078-7707-2021-2-37-46 (in Russian).
- 6. Dvornikov O. V. (2005) Schematics of Bipolar-Field Analog Microcircuits. Part. 3 Current Controlled Current Sources with Unregulated Transfer Ratio. *Chip News*. (1), 12–15 (in Russian).
- 7. Prokopenko N. N. (1978) Differential Operational Amplifier with Increased Performance. *Pribory i Tehnika Eksperimenta*. (2), 153–154 (in Russian).

### Вклад авторов

Галкин Я. Д. выполнил схемотехническое моделирование и параметрическую оптимизацию операционных усилителей.

Дворников О. В. выполнил анализ современного состояния проблемы по теме работы, сформулировал цель и задачи исследований, провел идентификацию параметров моделей.

Чеховский В. А. участвовал в схемотехническом моделировании и параметрической оптимизации OAmp10M.

Прокопенко Н. Н. предложил и обосновал введение дополнительных цепей, увеличивающих быстродействие OAmp10M.

### Authors' contribution

Galkin Ya. D. has performed circuit simulation and parametric optimization of operational amplifiers.

Dvornikov O. V. has analyzed the current state of the problem, formulated the goals and objectives of the work, has performed the identification of model parameters.

Tchekhovski V. A. has taken part in circuit simulation and parametric optimization of OAmp10M.

Prokopenko N. N. has proposed and substantiated the insertion of additional circuits that increase the performance of OAmp10M.

Галкин Я. Д., аспирант Белорусского государственного университета информатики и радиоэлектроники, мл. н. с. лаборатории электронных методов и средств эксперимента НИУ «Институт ядерных проблем» Белорусского государственного университета

Дворников О. В., д. т. н., доцент, гл. н. с. ОАО «Минский научно-исследовательский приборостроительный институт»

**Чеховский В. А.,** заведующий лабораторией электронных методов и средств эксперимента НИУ «Институт ядерных проблем» Белорусского государственного университета

**Прокопенко Н. Н.,** д. т. н., профессор, заведующий кафедрой информационных систем и радиотехники Донского государственного технического университета

### Адрес для корреспонденции

220013, Республика Беларусь, г. Минск, ул. П. Бровки, 6 Белорусский государственный университет информатики и радиоэлектроники Тел.: +375 25 725-07-75 E-mail: galkinyaroslav@gmail.com Галкин Ярослав Денисович

### Information about the authors

**Galkin Ya. D.,** Postgraduate at the Belarusian State University of Informatics and Radioelectronics, Junior Researcher at the Electronic Methods and Experiment Means Laboratory of the NRU "Research Institute for Nuclear Problems" of the Belarusian State University

**Dvornikov O. V.,** Dr. of Sci. (Tech.), Associate Professor, Principal Researcher at the JSC "Minsk Research Instrument-Making Institute"

**Tchekhovski V. A.,** Head of the Electronic Methods and Experiment Means Laboratory of the NRU "Research Institute for Nuclear Problems" of the Belarusian State University

**Prokopenko N. N.,** Dr. of Sci. (Tech.), Professor, Head of the Department of Information Systems and Radioelectronics Department of the Don State Technical University

### Address for correspondence

220013, Republic of Belarus, Minsk, P. Brovki St., 6 Belarusian State University of Informatics and Radioelectronics Tel.: +375 25 725-07-75 E-mail: galkinyaroslav@gmail.com Galkin Yaroslav Denisovich