# Федеральное государственное бюджетное учреждение науки Институт проблем проектирования в микроэлектронике Российской академии наук (ИППМ РАН)

## Библиотека схемотехнических решений

# Низкотемпературный радиационно-стойкий BiCJFet операционный усилитель: модификация HT-1

# Н.Н. Прокопенко, <u>prokopenko@sssu.ru</u>, А.В. Бугакова, А.А. Жук, Д.Ю. Денисенко

Научно-исследовательская лаборатория проблем проектирования в экстремальной микроэлектронике ИППМ РАН и Донского государственного технического университета (г. Ростов-на-Дону)

#### 1. Области применения ОУ НТ-1

Предназначен для работы в аналоговых и аналого-цифровых интерфейсах датчиков систем связи, автоматики и приборосторения.





Практическая реализация схемы рис. 1 может быть осуществлена в рамках технологии: ЗКБТ (BiJFet-биполярно-полевой техпроцесс, AO «Интеграл», г. Минск).

#### 2. Текстовое описание схемы рис. 1

Схема ОУ рис.1 включает:

- входной дифференциальный каскад (VT1-VT2);
- первый промежуточный каскад (R1, R2, VT5, VT6, I<sub>1</sub>, I<sub>2</sub>, VT7);
- второй промежуточный каскад (R3, R4, VT8, VT9, VT10, E<sub>0</sub>, ПТ1);
- выходной каскад буферный усилитель (БУ);
- интегрирующую цепь коррекции С<sub>к</sub>;
- Е<sub>0</sub>-минимизирует смещение нуля;
- ПТ1 токовое зеркало;

Интегрирующая емкость коррекции  $C_{\kappa}$  обеспечивает заданный запас устойчивости ОУ по фазе. Статический режим ОУ рис. 1 устанавливается источниками тока  $I_1$  и  $I_2$ , а так же резисторами R1-R4. Источники тока могут изменяться в широких пределах (единицы микроампер – единицы миллиампер).

Цепь смещения потенциалов  $E_0$  обеспечивает уменьшение напряжения смещения нуля ОУ. Численное значение  $E_0$ , как правило, близко к напряжению на шине положительного питания. В качестве  $E_0$  могут применяться цепочки из p-n переходов, стабилитроны, а также специальные двухполюсники с низким дифференциальным сопротивлением. Во многих случаях применение  $E_0$  не обязательно.

В качестве буферного усилителя (БУ) могут применяться более 30 классических вариантов схем, отличающихся друг от друга энергетическими и динамическими параметрами.

Таким образом, схема рис. 1 – это некоторая обобщенная схема ОУ, в рамках технологического процесса ЗКБТ, на котором можно реализовать десятки частных вариантов ОУ, отличающихся друг от друга схемотехникой выходного каскада БУ, статическим режимом VT1-VT2, и, как следствие, динамическими параметрами.

В этой связи компьютерное моделирование обобщенной структурной схемы рис. 1 с БУ и источниками тока  $I_1$ ,  $I_2$  позволяет определить предельные параметры широкого класса практических вариантов построения ОУ с архитектурой рис. 1, к которым необходимо стремиться.

2

#### 3. Компьютерное моделирование ОУ рис. 1

В частном случае схема ОУ рис. 1 исследовалась в среде Orcad 9.2 на моделях библиотеки АБМК 1.4 rad.





Рис. 2 Графическое изображение моделей транзисторов АБМК\_1.4\_rad с npn (a) и полевым (б) транзисторами





Рис. 3 ОУ рис. 1 в среде Orcad 9.2 на моделях транзисторов АБМК\_1.4\_rad

#### 4. Ожидаемые параметры и характеристики ОУ

Особенностями ОУ является нетрадиционный метод введения отрицательной обратной связи по синфазному сигналу (ООС) (VT3, VT4), позволяющий повысить дифференциальный коэффициент усиления разомкнутого ОУ. Элементы, образующие ООС (VT3, VT4, I<sub>1</sub>, I<sub>2</sub>, VT7) и точка суммирования сигналов ООС перенесены в общую эмиторную цепь входного каскада. Кроме этого в ОУ рис. 1 исключены токовые зеркала на p-n-p транзисторах, применение

которых не желательно из-за существенной деградации из основных параметров при воздействии радиации и низких температур.

Результаты компьютерного моделирования основных характеристик ОУ рис. 1 при воздействии потока нейтронов и температуры на систематическую составляющую напряжения смещения нуля приведены на рис. 4 и рис. 5.





0

Рис. 5. Зависимость напряжения смещения нуля от потока нейтронов (а) и температуры в диапазоне минус  $140^{\circ}$ C до  $+100^{\circ}$ C (б)

#### 5. Параметры оптимизации

Практический интерес представляет определение оптимальных значений сопротивлений R1-R4 резисторов статических И токов входного И промежуточного каскадов I<sub>1</sub>=I<sub>2</sub> при заданных ограничениях на максимальную скорость нарастания выходного напряжения ОУ, разомкнутый коэффициент усиления, запас устойчивости по фазе, энергопотребление, ослабление синфазных сигналов, схемотехнику токовых зеркал и буферного усилителя и т.п.

### 6. Netlist in Spice

\* source P8118 1:X\_Q4 N02111 N30879 SUBSTR substr TW1E 2:V V2 **VCC 0 5** 3:V\_V1 IN 0 DC 0Vdc AC 1Vac N33179 N30973 SUBSTR substr TW1E 4:X\_Q13 5:C\_C2 0 N30973 3p 6:V V3 0 SUBSTR 5 7:R\_R3 N30312 VCC 5k 8:X\_Q6 N02111 N26802 SUBSTR substr TW1E 9:V V4 N30942 N33456 0.8 10:R\_R4 N30879 VCC 5k 11:X\_Q7 N30312 VCC N30942 substr PADJ 12:E GAIN2 OUT 0 VALUE {1 \* V(N30973)} 13:R R1 N01040 VCC 5k 14:R\_R2 N00927 VCC 5k 15:I I1 N03332 SUBSTR DC 200u 16:X Q9 OUT N01040 N26802 substr TW1E 17:X\_Q11 N33456 VCC N33179 substr TW1E 18:X\_Q8 N30879 VCC N30973 substr PADJ 19:I I2 N02111 SUBSTR DC 200u 20:R\_R5 SUBSTR N33179 50k N03332 N26802 SUBSTR substr TW1E 21:X\_Q5 22:X Q10 IN N00927 N26802 substr TW1E 23:X\_Q1 N00927 VCC N02111 substr PADJ 24:X\_Q3 N03332 N30312 SUBSTR substr TW1E 25:X\_Q2 N01040 VCC N03332 substr PADJ 26:X Q12 N33179 N33456 SUBSTR substr TW1E

.PARAM Rvar=2k Fn=1

Разработка выполнена в рамках гранта Российского научного фонда (проект 16-19-00122)

ОУ разработан на моделях АБМК – v1.4. <u>Контактная информация</u>: ОАО "Минский научно-исследовательский приборостроительный институт", Минск, Беларусь, О.В. Дворников, e-mail: oleg\_dvornikov@tut.by