

Високоскоростен интерфейс на
аналогова подсистема за обработка на биологични
сигнали

Войслаб Луканов, ТУ - София

Иво Илиев, ТУ - София

Антон Лечков, ТУ - филиал Пловдив

През конструкторите на медицинска апаратура за снемане и обработка на биологични сигнали винаги стоят два основни въпроса за разрешаване:

- обезпечаване на електрическа безопасност за пациентта;
- намаляване на влиянието на смущащи фактори, предимно съмущения с мрежова честота.

Подхода намерили най-масово приложение се състои в галванично разделяне на предусилвателната част. По този начин тока през пациентта при пробив бъб токозахранването на неизолираната част може да се намали под 10 μ A, а благодарение на увеличеното синфазно съпротивление значително се намалява влиянието на мрежовите съмущения.

Реализирането на галваничното разделяне обаче ражда редица проблеми, най-съществените от които е прехвърлянето на полезния сигнал. Той е усложнен и от необходимостта за висока дигитална якост на разделящите вериги – до 4000 V. Използването на схеми с модулиране или специализирани ИС е възможно само при прости еднотипни или двуканални системи.

Анализа направен от авторите показва, че най-целесъобразно е реализирането на специализирана микропроцесорна система в галванично разделяната част. Тя поема управление на АЦП и

усилвателите и изпълнява побечето от функциите за предварителна обработка на биосигналите. Обмена на информация с неизолираната част може да се извърши по високоскоростен сериен интерфейс.

Настоящата статия разглежда въпроса за реализирането на такъв интерфейс. Неговата разработка е затруднена от:

- високите скорости на обмен (125 Kb/s за HD63803, 375 Kb/s за 80C31). Стандартните оптрони (2H2013, 2H2017, MB104) имат лъчъре голямо време на преключване (>10 микросекунди);

- високата диелектрична якост изолирана от изолацията. Високоскоростните оптрони с TTL нива са много скъпи и не много високовoltови.

В предлаганата работа е използван стандартен опtron (MB104) с високо пробивно напрежение (4000V). Съществено подобряване на скоростните му характеристики е постигнато чрез преключването му в каскодна схема ОЕ-ОБ (фиг.1). В този случай граничната честота на фототранзистора е:

$$f_{sp} = \frac{1}{2 \cdot \Pi \cdot C_{bc} \cdot (1 + h_{21e}) \cdot r_e}$$

където:

C_{bc} – капацитетът на колекторния преход на фототранзистора на OP_1 ;

r_e – емитерно съпротивление на T_2 ;

h_{21e} – коефициент на усилване на фототранзистора.

Кондензатора C_1 форсира преключването на оптрана. Тока през светодиода се ограничава от R_1 и R_2 . Съпротивлението R_3 осигурява надеждното запушване на фототранзистора. Неговата стойност не оказва съществено влияние върху бързодействието на схемата. Изходният сигнал е ограничен на ниво -0.6V отдолу от отпушването на колекторния преход на T_2 . При необходимост за ограничаване на

изходното напрежение на OV схемата може да се модифицира според фиг.2

Елементите R_1 , R_2 и C_1 се избират въз основа на зависимостите:

$$\frac{U_{\text{ex}}}{R_1+R_2} = K_{\text{on}} \frac{E_{\text{cc}} \cdot R_4 - R_3 \cdot (E_{\text{cc}} - U_{\text{lead}})}{R_3 \cdot R_4}$$

$$R_1=R_2, \quad C_1=1-2 \text{ nF}$$

Изследването на схемата при стойности на елементите:

$$R_1=300 \quad R_2=8.2K \quad C_1=1 \text{ nF}$$

$$R_3=300 \quad \text{OP}_1-\text{MB104}$$

$$R_4=470K \quad T_1 -2T3307$$

$$R_5=6.2K \quad T_2 -2T3167$$

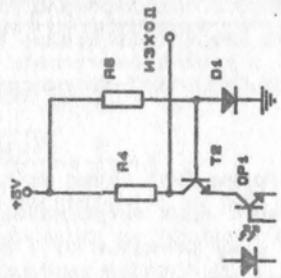
показва следните параметри:

- време за нарастване на предния фронт - 0.3 us.
- време за спадане на задния фронт - 0.5 us.
- максимална скорост за обмен - 350-500 Kb/s.

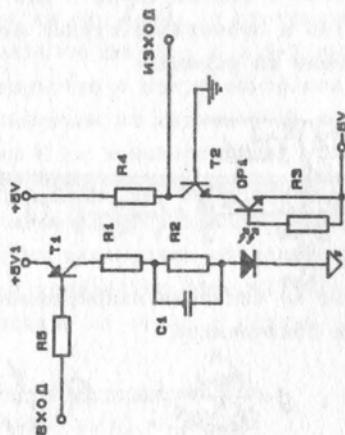
Работата на предложения интерфейс може да бъде подобрена чрез включването на тригер на Шмид на изхода и увеличаване на тока през светодиода. В този си вид той е внедрен в устройствата "Портативен монитор" и "Система за продължително изследване на ЕКГ".

Литература:

- Колев И. и съвт. (1985) Оптоелектронни схеми. С., Техника.
- Лечков А. (1988) Оптронна буферна схема за нуждите на преобразувателната техника. XXI научна сесия. С., ВМЕИ



ФИГ. 3



ФИГ. 4