

дополнительного входного каскада на МОП-транзисторах и конденсатора $C_{0,6}$ с малыми утечками позволяет строить уси-
лители заряда с нижней частотой полосы пропускания менее

10^{-3} Гц (резистор $R_{0,6}$ при этом, естественно, не ставится). Благодаря этому появляется возможность использовать пьезо-
преобразователи в режиме, близком к статическому, например
в электрических весах.

Усилители заряда находят применение также в сочетании с другими преобразователями, имеющими в качестве выходной величины электрический заряд, например с конденсаторными микрофонами.

3-5. Усилители с гальванически развязанными цепями питания

Во всех рассмотренных выше усилителях входное и выходное напряжение, а также напряжение питания имели общую землю. Однако в некоторых схемах соблюдение этого условия необязательно, и тогда возможно построение симметричных усилителей с отрицательной обратной связью, отличных от рассмотренных выше. Подобным образом обстоит, например, дело в цифровых вольтметрах с так называемым плавающим входом, т. е.

с гальваническим разделением входной цепи от связанный с корпусом общей земли прибора. В таких вольтметрах входной усилитель проектируется с учетом того, что входное напряжение может не иметь общей точки с выходным

напряжениями питания. Поэтому входной усилитель цифровых вольтметров часто строится по схеме, показанной на рис. 3-16, а. В данном случае уже трудно говорить о том, какой это усилитель — инвертирующий или неинвертирующий. Поэтому на схеме рис. 3-16, а (и далее) условный значок «+» у одного из зажимов источника $U_{\text{вх}}$ показывает тот зажим, увеличение потенциала на котором относительно другого входного зажима приводит к увеличению выходного напряжения.

Нетрудно увидеть, что коэффициент усиления усилителя по схеме рис. 3-16, а будет таким же, как у неинвертирующего усилителя: $U_{\text{вых}}/U_{\text{вх}} = 1 + R_2/R_1$. Достоинством данного усилителя в сравнении с обычным неинвертирующим (см. рис. 3-7, а) является то, что здесь, как и в инвертирующем усилителе, отсутствует синфазный сигнал на входе ОУ (это удобно, в частности, в случае применения усилителей с модуляцией-демодуляцией сигнала или двухканальных усилителей). Вместе с тем рассматриваемый усилитель, как и обычный неинвертирующий, имеет высокое входное сопротивление, практическое равное $R_{\text{вх}} = r_{\text{вх}}(K\beta + 1)$, где $\beta = R_1/(R_1 + R_2)$, а $r_{\text{вх}}$ — параметры примененного ОУ.

Рис. 3-16, б показывает повторитель напряжения, построенный так же, как и усилитель по схеме рис. 3-16, а. У этого повторителя входное и выходное напряжение имеют общую точку, однако эта точка не совпадает с землей средней точкой источника питания ОУ.

На рис. 3-17, а еще раз показана схема рассматриваемого повторителя напряжения (рис. 3-16, б), но для большей наглядности здесь представлены

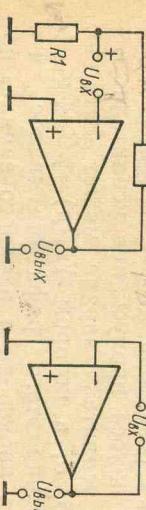


Рис. 3-16. Усилитель (а) и повторитель (б) с гальванически развязанными цепями питания

также 1
точки 1
лов по
ваниче-
штей 3
для п
должн
рены
на ср
ре и
прям
(есст
же
ных
реп
ОУ
ходи
при
точи
и л
лов
бар
вет
на
СХ
жк
рф
тс
с7
3;

хол
при
точи
и л
лов
бар
вет
на
СХ
жк
рф
тс
с7
3;