

НИИСФ Госстроя СССР

Руководство

по послойному
определению
влажности
в ограждающих
конструкциях
неразрушающим
методом



Москва 1980

НАУЧНО-ИССЛЕДОВАТЕЛЬСКИЙ ИНСТИТУТ
СТРОИТЕЛЬНОЙ ФИЗИКИ
(НИИСФ) ГОССТРОЯ СССР

РУКОВОДСТВО ПО ПОСЛОЙНОМУ ОПРЕДЕЛЕНИЮ ВЛАЖНОСТИ В ОГРАЖДАЮЩИХ КОНСТРУКЦИЯХ НЕРАЗРУШАЮЩИМ МЕТОДОМ



МОСКВА СТРОИИЗДАТ 1980

Рекомендовано к изданию решением секции строительной теплофизики научно-технического совета НИИСФ.

Руководство по послойному определению влажности в ограждающих конструкциях неразрушающим методом/ НИИСФ Госстроя СССР. — М.: Стройиздат, 1980). — 32 с.

Содержит описание методики, а также аппаратуры, для послойного определения влажности ограждающих конструкций с помощью закладных датчиков, основанной на диэлькометрическом методе измерений. Приведены краткие физико-технические основы диэлькометрического метода измерения влажности, принцип работы и описание принципиальной электрической схемы и конструкции измерительного прибора. Даны конкретные рекомендации по изготовлению, подготовке и закладке датчиков влажности в конструкцию. Описана методика градуировки аппаратуры на различных строительных материалах. Приведены примеры выполнения измерений и обработки результатов.

Для инженерно-технических работников научно-исследовательских и других организаций, занимающихся разработкой и испытаниями ограждающих конструкций зданий и сооружений.

ВВЕДЕНИЕ

Установление обоснованных нормативных требований к ограждениям, необходимых для оптимального выбора конструктивных решений, а также определение области целесообразного применения новых видов ограждающих конструкций с учетом различных климатических условий требуют всесторонних экспериментальных исследований теплофизических свойств этих конструкций. В связи с этим важное значение приобретают вопросы совершенствования методов экспериментальных исследований с использованием достижений современной науки и техники.

Основными видами экспериментальных исследований ограждающих конструкций являются испытания в климатических камерах при различных температурно-влажностных режимах и проверка теплозащитных качеств ограждений в натурных условиях. В этих исследованиях важное место занимает определение влажности материала по слоям конструкции. Традиционная методика послойного определения влажности, регламентируемая ОСТ-20-2-74, предусматривает периодический отбор проб, влажность которых определяется методом высушивания до постоянного веса при температуре 105°C с периодическим взвешиванием. Вследствие того что повторная проба материала не может быть отобрана в том же месте, где и первоначальная, их отбирают в разных местах конструкции. При этом исходят из допущения о том, что при установившемся температурно-влажностном режиме влажность материала конструкции в пределах данного слоя одинакова. Многолетняя практика теплофизических испытаний ограждающих конструкций в климатических камерах и натурных условиях показывает, однако, что значения влажности отдельных проб, отобранных одновременно из одного и того же слоя в разных местах конструкции, могут значительно отличаться друг от друга [1]. В зависимости от типа и структуры материала, различной глубины погружения шлямбура и других причин эти расхождения составляют от 0,1—0,2 до 1—2%, в то время как влажность каждой отдельной пробы определяют методом высушивания с точностью до сотых долей процента.

Практически исследователям приходится оперировать ограниченным количеством экспериментальных данных, характеризующих влажностное состояние испытуемой конструкции, что понижает надежность доверительных оценок получаемых результатов. Повысить ее в определенной степени (при неизменной точности измерений) возможно путем увеличения количества отобранных проб. Задав требуемую точностью и надежностью доверительных оценок и зная порядок средней квадратической ошибки измерений, можно определить минимально необходимое количество измерений (проб) в каждой точке [2]. Например, чтобы гарантировать получение доверительной оценки с надежностью 0,95 при точности порядка 1% влажности, необходимо произвести не менее 7 измерений в одной точке, т. е. отобрать из одного и того же места конструкции одновременно 7 проб, что практически невозможно.

В НИИ строительной физики на протяжении последних лет проведен комплекс теоретических и экспериментальных исследований, связанных с разработкой и усовершенствованием современных методов и средств измерения влажности материалов в ограждающих конструкциях без отбора проб. Эти работы и накопленный опыт эксплуатации макетных и опытных образцов при-

боров в лабораторных и производственных условиях послужили основанием для разработки нового ГОСТ 21718—76 «Бетоны легкие и ячеистые. Дизькометрический метод измерения влажности», введенного в действие с 1977 г.

На основе дизькометрического метода в институте также создана методика послойного определения влажности при теплотехнических испытаниях с помощью закладных малогабаритных емкостных датчиков [3]. Эта методика в течение последних лет успешно используется при теплотехнических испытаниях ограждающих конструкций в НИИСФ и ряде других организаций.

Рекомендуемая область применения закладных датчиков — легкие и ячеистые бетоны с объемным весом 600—1600 кг/м³ при температурах от минус 40 до плюс 80°C и влажностном состоянии от сорбционной влажности до полного влагонасыщения.

Настоящее Руководство разработано канд. техн. наук В. С. Ройфе (НИИСФ) и содержит конкретные рекомендации и указания по использованию методики и аппаратуры, призванные помочь специалистам в области строительной теплофизики освоить прогрессивный метод экспериментальных исследований.

1. ФИЗИКО-ТЕХНИЧЕСКИЕ ОСНОВЫ ДИЭЛЕКТРИЧЕСКОГО МЕТОДА ИЗМЕРЕНИЯ ВЛАЖНОСТИ

В основе электрических методов измерения влажности различных материалов лежит использование зависимости электрофизических характеристик материала от его влажности [4].

Основными электрофизическими характеристиками любого вещества являются удельная проводимость (σ) и относительная диэлектрическая проницаемость (ϵ). У капиллярно-пористых тел, к которым относится подавляющее большинство конструктивных строительных материалов, σ и ϵ зависят в общем случае от многих физико-химических свойств. Современная физика диэлектриков увязывает эти зависимости с основными процессами, происходящими в любом реальном диэлектрике под воздействием электрического поля, — поляризацией молекул и молекулярных групп, а также с диэлектрическими потерями [5]. При этом в силу различной физической природы σ и ϵ , соотношение между влиянием отдельных свойств материала на каждую из этих электрофизических характеристик также различно [6].

Электрические методы измерения влажности, в которых влажность материала определяется по изменению удельной проводимости, называются кондуктометрическими. Методы, в которых определяющей характеристикой является относительная диэлектрическая проницаемость материала, называются диэлькометрическими.

Удельная проводимость (или обратная величина — удельное сопротивление) в интересующих нас материалах имеет в основном ионную природу, т. е. обусловлена процессом переноса зарядов свободными ионами растворов, находящихся в порах материала. Отсюда следует, что проводимость влажного строительного материала зависит в первую очередь от концентрации и химического состава электролитов в поровой влаге и в несколько меньшей степени от влажности как таковой, а также от плотности и температуры. Этим и объясняется тот факт, что все многочисленные попытки использования изменения удельного сопротивления бетона для измерения его влажности с удовлетворительной точностью окончились неудачей.

Диэлектрическая проницаемость этих материалов по физической природе существенно отличается от удельной проводимости и обусловлена процессами поляризации вещества, происходящими при помещении последнего в электрическое поле. В связи с тем что дипольный момент полярных молекул воды, находящейся в свободном состоянии, на несколько порядков выше дипольного момента неполярных молекул минералов и окислов, составляющих скелет строительных материалов, обобщенная диэлектрическая проницаемость влажного материала, в основном, является функцией его влажности, точнее объемного содержания свободной воды. При этом некоторое влияние оказывает минералогический состав скелета материала. Вместе с тем диэлектрическая проницаемость материала практически не зависит от концентрации и химического состава электролитов в поровой влаге [7]. Это последнее свойство диэлектрической проницаемости и составляет ее основное преимущество перед удельной проводимостью как параметра для измерения влажности строительных материалов, в которых минерали-

зация пороговой влаги может меняться в довольно широких пределах.

Удельная проводимость σ и диэлектрическая проницаемость ε входят коэффициентами пропорциональности в известные уравнения теории поля [8]:

$$\vec{I} = \sigma \vec{E}; \quad \vec{D} = \varepsilon \cdot \vec{E},$$

где \vec{E} , \vec{D} и \vec{I} — векторы напряженности электрического поля, электрической индукции и плотности электрического тока соответственно.

Под действием внешнего переменного электрического поля в материале происходит одновременно как упорядоченное движение зарядов (ток проводимости), так и ограниченное в пространстве смещение зарядов (токи смещения). В этом случае плотность полного электрического тока, проходящего в материале, выражается

как $\vec{I}_{\text{полн}} = \vec{I} + \vec{I}_{\text{см}} = \sigma \vec{E} + \varepsilon \frac{\partial \vec{E}}{\partial t}$ или, в случае изменения на-

пряженности поля по гармоническому закону с частотой ω ,

$$\vec{I}_{\text{полн}} = \sigma \vec{E} + j\omega\varepsilon \vec{E} = \vec{E}(\sigma + j\omega\varepsilon).$$

Выражение, стоящее в скобках, характеризует полную (комплексную) проводимость материала на частоте ω .

Преобразователем влажности в электрическую величину в диэлектрометрическом методе служит емкостный датчик-конденсатор той или иной конструкции, в электрическом поле которого находится определенный объем исследуемого материала. Для анализа связей между входной и выходной величинами такого преобразователя переходят от понятий теории поля к понятиям теории цепей [9], которая исходит из аппроксимации реального физического объекта его электрической моделью — схемой замещения этого объекта идеализированными элементами электрической цепи (сопротивлениями, конденсаторами и др.). Схемой замещения емкостного датчика с влагосодержащим материалом, получившей до настоящего времени наибольшее распространение, является параллельное соединение емкости C_x с сопротивлением R_x (рис. 1).

При подключении такой цепи к источнику переменного напряжения \vec{U} с частотой ω полный ток в цепи выражается так:

$$\vec{I} = \vec{U} \left(\frac{1}{R_x} + j\omega C_x \right).$$

Выражение в скобках характеризует полную (комплексную) проводимость емкостного датчика с материалом на частоте ω . Идентичность выражений для полного тока через реальный конденсатор и его электрическую модель дает формальное основание для подобной аппроксимации. Переход от удельных электрофизических свойств материала σ и ε к измеряемым характеристикам емкостного датчика R_x и C_x осуществляется с помощью постоянной k :

$$\sigma = \frac{1}{kR_x}; \quad \varepsilon = \frac{1}{k}C_x.$$

Величина k характеризуется только геометрическими размерами и формой конденсатора и для конкретного датчика является константой, имеющей размерность единицы длины.

Таким образом, технически задача измерения влажности диэлькометрическим методом сводится к измерению емкости датчика. Следует обратить особое внимание на то, что для реализации преимуществ диэлькометрического метода на результат измерения емкости C_x не должна оказывать влияния величина R_x , т. е. способ измерения должен обеспечить получение величины «истинной» емкости. Неучет этого обстоятельства наряду с произвольным выбором частоты поля ω приводит к почти полной потере преимуществ

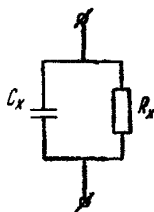


Рис. 1. Параллельная схема замещения емкостного датчика

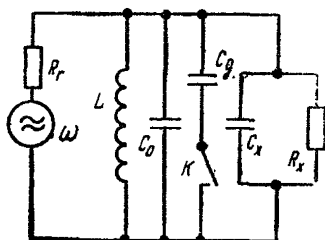


Рис. 2. Схема измерения емкости с помощью параметрической модуляции

диэлькометрического метода измерения влажности по сравнению с кондуктометрическим и к ошибочным представлениям о метрологических характеристиках диэлькометрического метода [10, 11].

Наиболее эффективно задачу измерения истинной емкости удается решить с помощью измерительных схем с параметрической модуляцией [12, 13], в которых существенную роль играют цепи с закономерно изменяющимися параметрами в результате внешнего воздействия, непосредственно не связанного с проходящим через эту цепь сигналом. Большей частью это внешнее воздействие имеет электрический характер, т. е. имеется некоторый управляющий сигнал. Таким образом, цепь оказывается под воздействием двух сигналов одновременно. Если один из них связан с конденсатором, являющимся датчиком влажности, а второй изменяет параметры цепи и определяет в конечном счете коэффициент передачи первого, то сигналы неравнозначны. Один из них — рабочий — несет как полезную, так и избыточную информацию, а второй — управляющий — только меняет условия прохождения первого через схему. Изменение условий прохождения рабочего сигнала означает, что в функцию цепи вводится дополнительный параметр, значение которого можно менять произвольно независимо от значения искомой переменной, при этом получается совокупность разделяемых сигналов. Задавая параметру разделения различные значения, получают систему уравнений, решая которую, находят искомую величину.

Сущность способа измерения емкости с помощью схем с параметрической модуляцией заключается в сравнении по модулю напряжений на измерительном двухполюснике при периодическом изменении его проводимости (рис. 2).

Измерительный двухполюсник содержит индуктивность L , распределенную емкость C_0 , дополнительную емкость C_d , включенную последовательно с контактом K , и электроды емкостного датчика влажности, представленного параллельной схемой замещения $C_x R_x$. Двухполюсник питается от высокочастотного генератора, частоту которого можно плавно менять.

Модуляция параметров двухполюсника производится попеременным замыканием и размыканием контакта K , т. е. периодическим подключением и отключением емкости C_d .

Выражения для комплексной проводимости двухполюсника при разомкнутом и замкнутом контакте K имеют вид, соответственно:

$$Y_{\text{раз}} = \frac{1}{R_x} + j \left[\omega (C_0 + C_x) - \frac{1}{\omega L} \right];$$

$$Y_{\text{зам}} = \frac{1}{R_x} + j \left[\omega (C_0 + C_x + C_d) - \frac{1}{\omega L} \right].$$

Модули полных проводимостей двухполюсника при периодическом размыкании и замыкании контакта K имеют вид соответственно:

$$|Y_{\text{раз}}| = \sqrt{\frac{1}{R_x^2} + \frac{[1 - \omega^2 L (C_0 + C_x)]^2}{\omega^2 L^2}},$$

$$|Y_{\text{зам}}| = \sqrt{\frac{1}{R_x^2} + \frac{[1 - \omega^2 L (C_0 + C_x + C_d)]^2}{\omega^2 L^2}}.$$

Модули полных проводимостей непрерывно сравниваются, и изменением частоты генератора схема приводится в состояние равенства модулей.

Приравняв друг другу эти модули, после преобразований получим:

$$C_x = \frac{1}{\omega^2 L} - \left(C_0 + \frac{1}{2} C_d \right).$$

В это выражение не вошло R_x , и, следовательно, при равенстве модулей полных проводимостей двухполюсника частота генератора однозначно связана с истинной емкостью C_x и не зависит от величины R_x . Таким образом, изменяя частоту генератора до выполнения условия $|Y_{\text{раз}}| = |Y_{\text{зам}}|$, можно измерить истинную емкость датчика при наличии переменных активных потерь. Мерой влажности при этом служит частота генератора, соответствующая равенству модулей полной проводимости измерительного двухполюсника.

Наряду с выбором способа измерения емкости датчика одним из важных методических вопросов применительно к определению послойной влажности в ограждающих конструкциях является выбор формы и геометрических размеров датчиков. Специфические требования, предъявляемые к емкостным датчикам, закладываемым в отдельные точки испытываемой конструкции, в известной мере противоречивы. Действительно, одно из таких требований, заключающееся в том, что датчик не должен нарушать нормальный процесс влагопереноса в материале конструкции, диктует необходимость

максимально возможного уменьшения размеров датчика. В то же время требование, заключающееся в необходимости получения информации о влажности материала в целом, а не отдельных компонент, диктует необходимость увеличения размеров датчиков с учетом неоднородности материала.

Требованию представлять наименьшее препятствие для тепло-массообмена в зоне размещения датчика наилучшим образом отвечает конденсатор с копланарными (расположенными в одной плоскости) электродами. При расположении плоскости конденсатора параллельно направлению градиента массопереноса датчик практически не представляет препятствия и не искажает температурно-влажностное поле материала. Для расчета объема электрического поля закладного емкостного датчика, определяемого его площадью и глубиной проникновения поля, используется методика исследования распределения мощности электрической энергии в поле копланарных электродов [14]. В основе этой методики лежит положение о том, что при удалении от поверхности электродов перпендикулярно их плоскости напряженность электрического поля монотонно убывает по зависимости:

$$E = \frac{E_0 r_1 r_2}{\sqrt{(r_1^2 + y^2)(r_2^2 + y^2)}},$$

где r_1 — половина расстояния между внутренними краями электродов;

r_2 — половина расстояния между наружными краями электродов;

y — расстояние от поверхности электродов;

E_0 — напряженность поля при $y=0$.

В результате проведенных расчетов для различных размеров электродов датчика и расстояний между ними были получены относительные напряженности электрического поля вдоль оси y , характеризующие глубину проникновения поля в материал. По полученным данным построены зависимости относительной напряженности поля от глубины (расстояния от плоскости электродов) (рис. 3). Кривая 1 относится к датчику с шириной электродов 0,2 мм и расстоянием

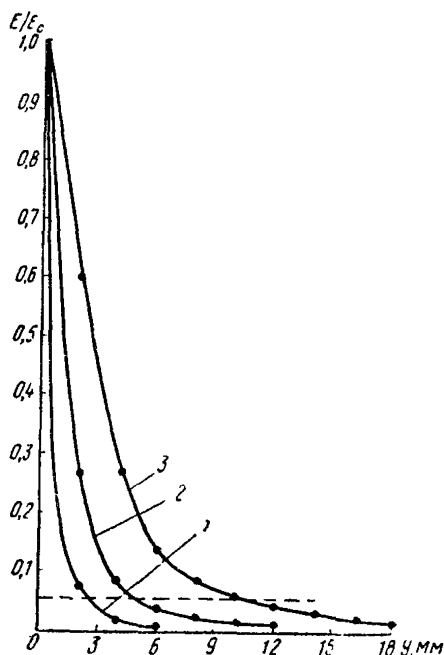


Рис. 3. Зависимость относительной напряженности поля от глубины

между ними 1 мм; кривая 2 — к датчику с соответственными размерами 0,5 и 2 мм; кривая 3 — к датчику с соответственными размерами 1 и 4 мм.

Пунктирная прямая, параллельная оси y , является ограничением зоны действия поля, обусловленным конечным значением чувствительности измерительной аппаратуры.

По зависимостям, изображенным на рис. 3, можно легко определить эффективную глубину проникновения поля. Ее величина, отсчитываемая по оси y , соответствует точке пересечения пунктирной прямой с кривыми 1, 2, 3.

Рекомендуемые размеры датчиков для легких и ячеистых бетонов с различными размерами фракций заполнителей (или пор) приведены в табл. 1.

Таблица 4

№ п. п.	Наибольший размер фракции заполнителя или пор, мм	Диаметр наружного электрода датчика, мм	Ширина электродов датчика, мм	Расстояние между электродами, мм	Объем поля датчика, см ³
1	5	15	0,2	1	1
2	10	18	0,2	1	1,5
3	20	20	0,5	2	3,2
4	40	25	0,5	2	4,8
5	60	30	1	4	15,6

II. АППАРАТУРА ДЛЯ ПОСЛОЙНОГО ИЗМЕРЕНИЯ ВЛАЖНОСТИ ДИЭЛЬКОМЕТРИЧЕСКИМ МЕТОДОМ

В комплект измерительной аппаратуры входят закладные емкостные датчики с кабелями и измерительный прибор с выносным промежуточным преобразователем.

Конструктивно отдельный датчик представляет собой пластинку размером 20×25 мм и толщиной 1—1,5 мм. Для изготовления закладных датчиков используется односторонний фольгированный стеклотекстолит (СТЭФ-1). Трафаретом для изготовления датчиков является фотонегатив заданной конфигурации электродов. Изображение электродов датчика копируется фотохимическим методом с негатива на фольгированную сторону стеклотекстолитовой пластины. После обработки светочувствительного слоя незащищенные участки фольги удаляются химическим травлением и на плате остаются электроды датчика. В связи с тем что отдельный датчик имеет весьма малую площадь, технологически целесообразно на одной печатной плате размещать не один, а группу датчиков. В качестве примера на рис. 4 изображен внешний вид печатной платы с 16 датчиками.

При таком способе изготовления достигается высокая степень идентичности датчиков, так как все платы печатаются с одного негатива.

На рис. 5 показан отдельный датчик с припаянным к его выводам радиочастотным кабелем, которым датчик выводится на поверхность конструкции. Длина кабеля равна 1 м, что достаточно для вывода кабеля на поверхность при толщине конструкции до 80 см.

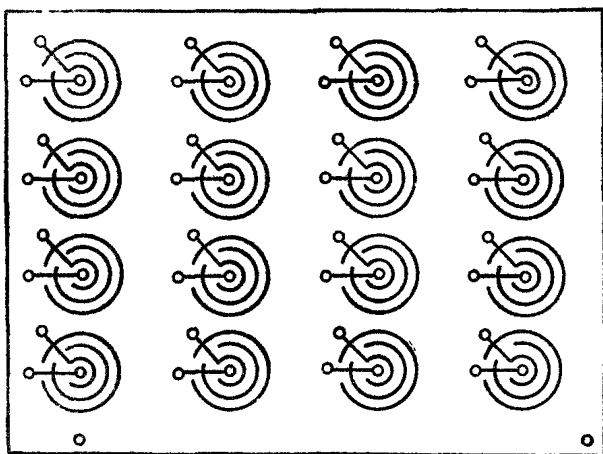


Рис. 4. Внешний вид печатной платы датчиков

Измерительный прибор для регистрации изменений емкости закладных датчиков разработан с учетом соображений, изложенных в разделе 1 настоящего Руководства.

Блок-схема прибора, реализующего одну из модификаций схем с параметрической модуляцией [15], изображена на рис. 6.

Емкостный датчик 1 включен в пень двухполюсника 2, питаемого напряжением высокой частоты от измерительного генератора 3. Параметрическая модуляция в двухполюснике осуществляется с помощью модулятора 4. Амплитудно-модулированное высокочастотное напряжение с измерительного двухполюсника поступает на демодулятор 5. Получаемое после демодулятора низкочастотное напряжение (с частотой модуляции) усиливается усилителем 6 и

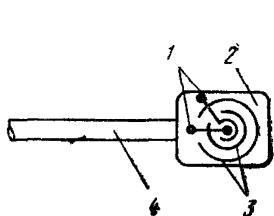


Рис. 5. Вид отдельного подготовленного закладного датчика

1 — выводы; 2 — основание; 3 — электроды; 4 — кабель

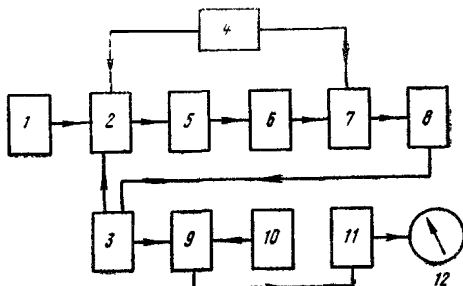


Рис. 6. Блок-схема измерительного прибора

поступает на один из входов фазочувствительного электронного ключа 7, на второй вход которого подается опорное напряжение той же частоты от модулятора 4. В зависимости от соотношения фаз между напряжением сигнала разбаланса и опорным напряжением фазочувствительный электронный ключ открывает или запирает вход накопителя 8. Постоянное напряжение, образующееся на выходе накопителя, подается на варикап, включенный в частотно-задающую цепь измерительного генератора. Таким образом, замыкается цепь обратной связи и образуется система автоматического уравнивания. Динамическое равновесие этой системы устанавливается при равенстве модулей полной проводимости двухполюсника с модулируемыми параметрами, т. е. при отсутствии сигнала разбаланса, точнее при уменьшении сигнала разбаланса ниже порога чувствительности системы автоматического уравнивания. При этом, как показано выше, частота генератора однозначно связана с величиной истинной емкости датчика. Частота измерительного генератора сравнивается в смесителе 9 с частотой опорного генератора 10, стабилизированного по частоте кварцем. С выхода смесителя разность частот измерительного и опорного генераторов поступает в преобразователь частоты—напряжение 11, на выходе которого напряжение, пропорциональное истинной емкости датчика (влажности материала), фиксируется стрелочным выходным прибором 12.

Принципиальная электрическая схема прибора приведена на рис. 7. Пунктиром обведена часть схемы, расположенная в выносном преобразователе. Через штепсельный разъем *X1* к измерительному двухполюснику подключается кабель датчика.

Измерительный двухполюсник состоит из параллельно включенных индуктивности *L2*, емкости *C19*, варикапов *V12* и *V13*. Параметрическая модуляция в двухполюснике осуществляется путем подачи на варикапы *V12*, *V13* через резистор *R33* периодически меняющегося по величине напряжения смещений. Это напряжение имеет прямоугольную форму со скважностью 2 (меандр) и частотой следования около 1000 Гц. При этом емкость варикапов *V12* и *V13* скачкообразно меняется и происходит параметрическая модуляция в двухполюснике. На двухполюсник подается напряжение высокой частоты от генератора через цепочку *C17R30*. Измерительный генератор, предназначенный для создания высокочастотного напряжения, питающего двухполюсник с емкостным датчиком, состоит из четырех каскадов — задающего, согласующего, усиленного и выходного. Задающий каскад измерительного генератора работает в автоколебательном режиме. Активным элементом, обеспечивающим самовозбуждение, является туннельный диод *V4*, рабочая точка которого устанавливается в середине падающей ветви вольт-амперной характеристики соответствующим соотношением плеч делителя *R8*, *R9*. Форма колебаний в контуре *L1C5C4V5* весьма близка к синусоидальной. Назначение варикапа *V5* в контуре задающего каскада генератора — изменять частоту генератора при изменении напряжения смещения на варикапе. Выполнение задающего каскада измерительного генератора влагомера на туннельном диоде позволяет повысить точность измерений, так как сравнительно легко достигается высокая временная стабильность частоты такого генератора. Кроме того, для нормальной работы варикапа в контуре необходимо, чтобы переменное (высокочастотное) напряжение на варикапе было намного меньше постоянного

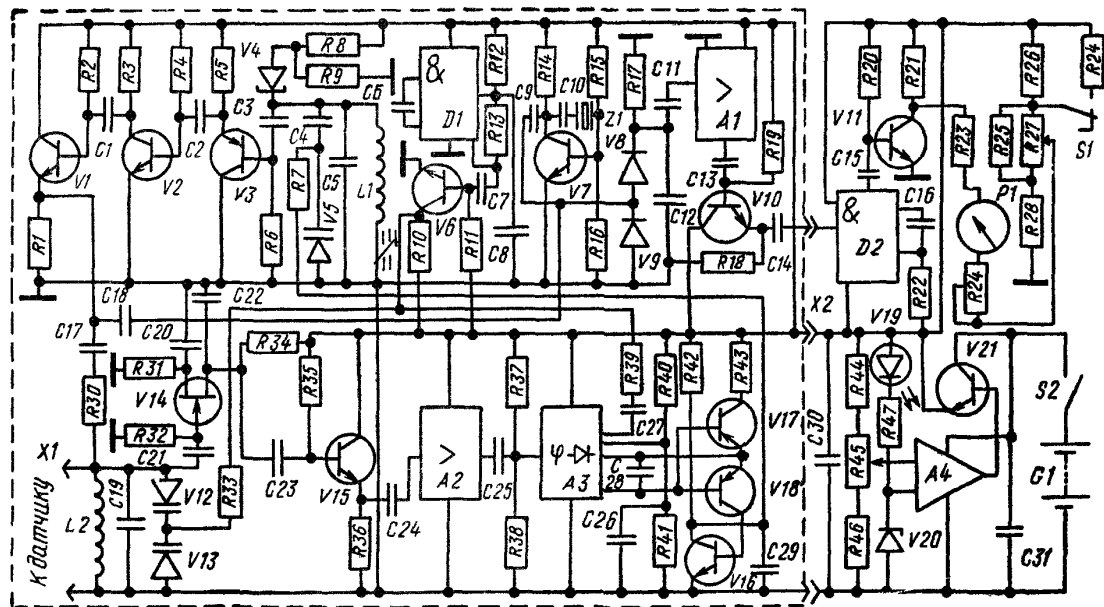


Рис. 7. Принципиальная электрическая схема прибора

напряжения смещения. Это условие автоматически достигается также в генераторе на туннельном диоде. С контура задающего генератора напряжение высокой частоты через конденсатор $C3$ подается на согласующий каскад, выполненный по схеме эмиттерного повторителя на транзисторе $V3$. Назначение согласующего каскада — уменьшение связи между задающим и усилительным каскадами генератора с целью ослабления влияния величины нагрузки на стабильность частоты задающего каскада. С выхода согласующего каскада $R5$ напряжение высокой частоты подается через конденсатор $C2$ на вход усилительного каскада, представляющего собой усилитель напряжения, выполненный по схеме с общим эмиттером на транзисторе $V2$, с выхода которого напряжение высокой частоты поступает на вход выходного каскада, выполненного на транзисторе $V1$ по схеме с общим эмиттером. Напряжение высокой частоты с выхода генератора подается на двухполюсник и одновременно через конденсатор $C18$ на вход смесителя частоты.

Модулятор, предназначенный для осуществления параметрической модуляции в двухполюснике и для создания опорного напряжения модулирующей частоты для нормальной работы фазочувствительного электронного ключа, выполнен по схеме генератора прямоугольных импульсов со скважностью ≈ 2 на интегральной микросхеме $D1$ с буферным каскадом (транзистор $V6$). Такое выполнение модулятора позволяет получить крутые фронты импульсов, что обеспечивает устойчивую работу тракта усиления сигнала разбаланса в широком динамическом диапазоне. Частота следования импульсов определяется величиной емкости $C6$, и при выбранном номинале $C6$ частота модуляции составляет около 1000 Гц.

С выхода модулятора (резистор $R10$) напряжение модуляции через резистор $R33$ подается на варикапы $V12$, $V13$, чем осуществляется параметрическая модуляция в измерительном двухполюснике в результате периодического изменения емкости варикапов с частотой модуляции, и одновременно через цепочку $R39C27$ на вход фазочувствительного детектора.

Демодулятор, предназначенный для преобразования амплитудно-модулированного высокочастотного напряжения, образующегося на измерительном двухполюснике при параметрической модуляции, в низкочастотный сигнал разбаланса, управляющий системой автоматического уравнивания, выполнен по схеме амплитудного детектора на полевом транзисторе $V14$. На нагрузочном сопротивлении детектора $R34$ выделяется низкочастотная огибающая, а конденсатор $C22$ отфильтровывает высокочастотную несущую сигнала. Для уменьшения влияния коммутационной помехи входное и нагрузочное сопротивления $R32$ и $R34$ выбраны весьма малыми. Выход детектора согласуется с выходным сопротивлением усилителя сигнала разбаланса с помощью эмиттерного повторителя (транзистор $V15$).

Усилитель, предназначенный для усиления низкочастотного сигнала разбаланса до величины, обеспечивающей нормальную работу фазочувствительного детектора при изменении амплитуды сигнала разбаланса в широком диапазоне, выполнен на интегральной микросхеме $A2$, представляющей собой двухкаскадный усилитель с коэффициентом усиления ≈ 500 . Усиленный сигнал разбаланса поступает на фазочувствительный ключ, предназначенный для преобразования сигнала разбаланса в управляющее напряжение для работы накопительной схемы. Фазочувствительный ключ

представляет собой фазочувствительный детектор, выход которого управляет работой электронного ключа. Фазочувствительный детектор выполнен на интегральной микросхеме АЗ. На сигнальный вход фазового детектора через конденсатор С25 с выхода усилителя поступает сигнал разбаланса. Одновременно на опорный вход фазового детектора поступает опорное напряжение той же частоты с выхода модулятора. Выходное напряжение фазового детектора (постоянного тока) снимается с коллекторов дифференциально включенных транзисторов. Конденсатор С28 сглаживает переменную составляющую выходного напряжения. В зависимости от того, в фазе или в противофазе находятся напряжения, поступающие на сигнальный и опорный входы фазочувствительного детектора, напряжение постоянного тока на выходе детектора будет иметь соответственно одну из двух полярностей. В зависимости от полярности выходное напряжение детектора открывает или закрывает электронный ключ, выполненный на транзисторах V17 и V18, эмиттер-базовые переходы которых запараллелены. При открытом ключе его сопротивление (между коллекторами V17 и V18) составляет порядка 10^2 Ом, а при закрытом — порядка 10^6 Ом. Фазочувствительный ключ управляет режимом работы накопителя, предназначенного для формирования величины напряжения смещения варикапа V5. Накопитель выполнен на транзисторе V16, в коллекторную цепь которого включен накопительный конденсатор C29. Режим работы транзистора V16, а следовательно, и напряжение на емкости C29 определяются состоянием ключа V17V18, включенного между базой транзистора V16 и плюсовой шиной. Когда ключ открыт (сопротивление между базой V16 и плюсовой шиной мало), накопительный конденсатор C29 начинает разряжаться через участок коллектор—эмиттер транзистора V16 и величина постоянного напряжения на конденсаторе C29 начинает падать. Уменьшение величины этого напряжения вызывает увеличение емкости варикапа V5, что приводит к уменьшению частоты генератора. Этот процесс будет происходить до тех пор, пока сигнал разбаланса не изменит фазу противоположную, при которой ключ закрывается. При закрывании ключа (сопротивление между базой V16 и плюсовой шиной велико) накопительный конденсатор C29 начинает заряжаться через резистор R42 от источника питания и уровень напряжения на нем растет. При этом емкость варикапа V5 уменьшается, что приводит к увеличению частоты генератора. Этот процесс также будет происходить до тех пор, пока сигнал разбаланса не изменит фазу на противоположную, при которой ключ вновь начнет открываться. Таким образом, в системе устанавливается динамическое равновесие, при котором частота генератора соответствует равенству модулей полной проводимости двухполюсника (с точностью до динамической погрешности небаланса) и является однозначной мерой истинной емкости датчика. Так как рабочая (изменяемая) емкость датчика очень мала по сравнению с общей емкостью измерительного двухполюсника и емкостью кабеля, то относительное изменение частоты генератора при изменении емкости датчика от влажности составляет 1—2%. Для эффективного и достаточно точного осуществления регистрации измеряемой величины в этом случае целесообразно перенести это небольшое изменение частоты в низкочастотный спектр. Для этой цели используются опорный генератор высокой частоты и смеситель.

Опорный генератор предназначен для получения высокочастот-

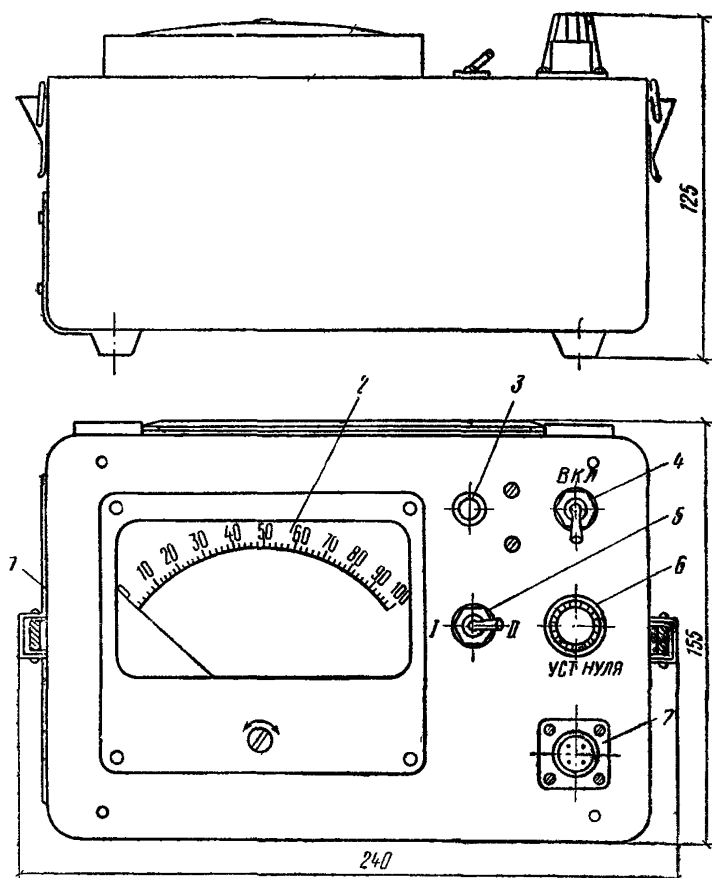


Рис. 8. Конструкция измерительного прибора

ного напряжения с частотой, близкой к частоте измерительного генератора. Так как частота опорного генератора служит для сравнения с частотой измерительного генератора, опорный генератор должен обладать высокой стабильностью частоты. Такая стабильность достигается при использовании кварцевого резонатора. Опорный генератор с кварцевой стабилизацией частоты выполнен по обычной схеме на транзисторе $V7$, в цепи коллектор—база которого включен кварцевый резонатор $Z1$. Напряжение опорной частоты через конденсатор $C9$ поступает на вход смесителя частот, предназначенного для выделения разностной частоты, образующейся при смешивании частоты опорного генератора с частотой измерительного генератора. Смеситель выполнен на двух диодах $V8$ и $V9$, двух конденсаторах связи $C18$ и $C9$. Нагрузкой смесителя являет-

ся цепь *R17C12*, на выходе которой появляется разностная частота. Напряжение разностной частоты усиливается двухкаскадным усилителем (интегральная микросхема *A1*) и по соединительному кабелю подается на вход преобразователя частоты напряжения, который предназначен для получения напряжения постоянного тока, пропорционального разностной частоте. Преобразователь представляет собой дифференциатор-усилитель, выполненный на интегральной микросхеме *D2* и транзисторе *V11*, в коллекторную цепь которого включен показывающий прибор *P1*.

Резистор *R24* предназначен для регулировки чувствительности прибора, а резистор *R27* — для установки нуля прибора при работе с ним. Переключатель диапазонов *S1* позволяет расширить диапазон измерений путем смещения начального отсчета на половину шкалы.

Питание прибора осуществляется от встроенной в него батареи *G1* сухих элементов типа «Сатурн» или «Марс» через стабилизатор напряжения, выполненный на стабилизаторе *V20*, транзисторе *V21* и интегральной схеме *A4*, представляющей собой операционный усилитель с большим коэффициентом усиления. Питание прибора включается тумблером *S2*, а индикация включения питания осуществляется светодиодом *V19*.

Конструктивно влагомер представляет собой переносной портативный прибор с выносным преобразователем, соединяемым с прибором кабелем.

Конструкция прибора изображена на рис. 8. С левой стороны корпуса прибора расположена крышка батарейного отсека *1*. На лицевой панели расположены показывающий стрелочный прибор *2*, индикатор включения питания *3*, тумблер включения питания *4*, переключатель диапазонов *5*, ручка регулятора «Установка нуля» *6* и разъем для подключения выносного преобразователя *7*.

III. ПОДГОТОВКА ДАТЧИКОВ ВЛАЖНОСТИ И ЗАКЛАДКА ИХ В КОНСТРУКЦИЮ

Предварительно определяют количество датчиков, которое равно количеству исследуемых слоев по толщине конструкции, умноженному на количество датчиков в каждом слое. Количество датчиков в одном слое по толщине определяется необходимой степенью осреднения, зависящей от неоднородности материала конструкции и ее размеров в плане. К полученному количеству датчиков, закладываемых в конструкцию, нужно добавить 10—12 датчиков для градуировки. Общее количество подготавливаемых датчиков должно быть взято с 20% запасом по сравнению с необходимым количеством. Нужное количество отдельных датчиков подготавливают, разрезая печатную плату так, чтобы на каждой пластинке размещался один датчик. В центре выводов каждого датчика просверливают отверстия диаметром 0,5 мм. Затем заготавливают отрезки радиочастотного кабеля. Количество отрезков берут равным количеству датчиков в партии. Затем калибруют все отрезки кабеля по длине, которая должна быть равна $1 \text{ м} \pm 0,5 \text{ см}$. Каждый отрезок кабеля разделяют по концам, причем разделка производится на длину $10 \text{ мм} \pm 1 \text{ мм}$ с каждого конца. Виды конца кабеля в

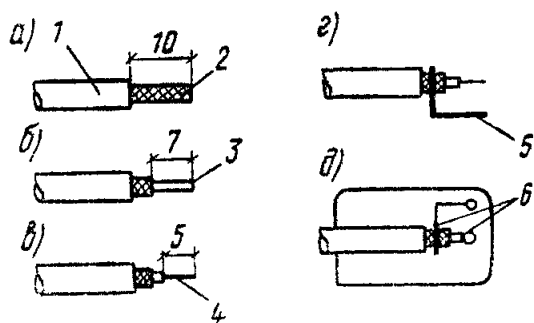


Рис. 9. Операции разделки концов радиочастотного кабеля

а — снятие оболочки; б — снятие оплетки; в — снятие внутренней изоляции; г — припайка вывода оплетки; д — припайка выводов к датчику; 1 — оболочка кабеля; 2 — оплетка; 3 — внутренняя изоляция; 4 — центральная жила кабеля; 5 — вывод оплетки; 6 — отверстия в пластине; 7 — пластина датчика

процессе разделки показаны на рис. 9. При припайке концов кабеля к выводам датчика и к разъему необходимо следить за тем, чтобы центральная жила кабеля была соединена с выводом от центрального электрода датчика или разъема, а оплетка кабеля — с выводом от наружного электрода. После того как вся партия датчиков оборудована кабелями и разъемами, датчики должны быть замаркированы. Для этого на каждый кабель от датчика надевают хлорвиниловую трубку длиной 15—20 мм, на которой краской наносят номер датчика. Диаметр трубки должен быть таким, чтобы она плотно надвигалась на кабель. После этого изготавливают щитки для установки соединительных разъемов. Количество разъемов на одном щитке должно соответствовать числу сечений по толщине конструкции, а количество щитков — количеству датчиков в одном сечении (количеству стволов). Внешний вид щитка на шесть разъемов показан на рис. 10. Наиболее подходящими разъемами для радиочастотного кабеля являются высокочастотные разъемы типа СР.

Следующим этапом подготовки либровка датчиков, заключающаяся

в следующем. Соединительный кабель от выносного преобразователя, оканчивающийся разъемом, являющимся ответной частью разъемов, установленных на концах кабелей от датчиков, по очереди подключают к разъему каждого датчика. Датчик, подключенный к прибору, погружают в стеклянную бюксу диаметром 40 мм и высотой 50 мм, заполненную этиловым спиртом, который служит эталонным веществом с табличным значением диэлектрической проницаемости ($\epsilon = 13,7$ при $t = 20^\circ\text{C}$), и записывают показание прибора. Затем датчик вынимают из бюксы и после испарения спирта с его поверхности погружают во вторую такую же бюксу, заполненную ацето-

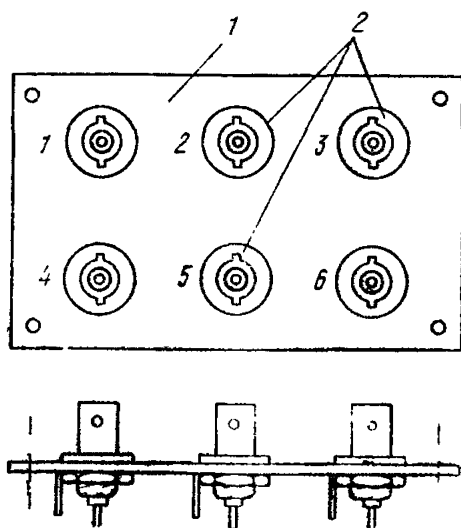


Рис. 10. Внешний вид щитка на шесть разъемов

1 — основание щитка; 2 — разъемы

тоном (чистым для анализа) ($\epsilon = 21,4$ при $t=20^\circ\text{C}$), и снова записывают показание прибора. Величину α_d , характеризующую чувствительность датчика, находят по формуле

$$\alpha_d = \frac{\alpha_2 - \alpha_1}{21,4 - 13,7} = \frac{\Delta\alpha}{7,7},$$

где α_1 — показания прибора с датчиком, погруженным в спирт;

α_2 — показания прибора с датчиком, погруженным в ацетон.

Величину α_k , характеризующую отклонение емкости кабеля, находят по формуле

$$\alpha_k = \alpha_1 - 13,7\alpha_d.$$

Определив α_d и α_k для каждого датчика в партии, отбирают для закладки датчики, у которых

$$\alpha_d = 1,7 \div 1,9 \text{ и } \alpha_k = 0 - 2 \text{ до } + 2.$$

Пример записи данных при калибровке датчиков приведен в табл. 2.

Таблица 2

№ датчика	α_1 , деление	α_2 , деление	$\Delta\alpha$, деление	α_d	α_k	Примечание
1	24,5	38,5	14	1,84	-0,5	—
2	25	39	14	1,84	0	—
3	28,5	42	13,5	1,76	4,5	Датчик отбраковывается
.						
.						
n						

Так как на пластине датчика после припайки кабеля остаются остатки флюса, растворяющегося в спирте и ацетоне и меняющего диэлектрическую проницаемость эталонных веществ, то рекомендуется в одной порции эталонного вещества калибровать не более 5 датчиков. Для калибровки партии датчиков в количестве 20 шт. требуется 200 мл спирта и столько же ацетона.

После окончания калибровки датчики закрепляют в фиксаторах, предварительно составив эскиз их расположения в конструкции, по которому определяют количество датчиков, закрепляемых в каждом фиксаторе. В качестве примера на рис. 11 изображен эскиз расположения датчиков по толщине конструкции. В качестве фиксатора можно использовать рейку сечением 5×10 мм, длиной, равной толщине конструкции, из любого негигроскопического материала, обладающего низкой теплопроводностью, например из органического стекла.

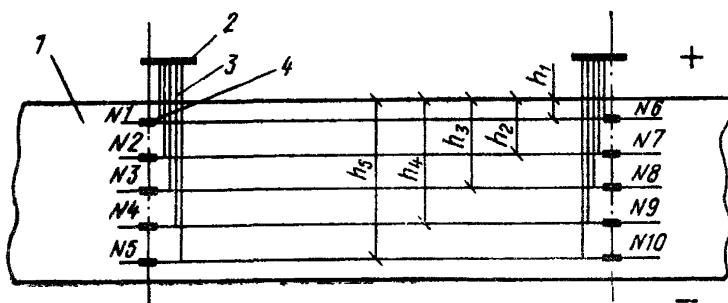


Рис. 11. Эскиз расположения датчиков по толщине конструкции
1 — испытываемая конструкция (сечение по толщине); 2 — щиток; 3 — кабели от датчиков; 4 — датчики

При изготовлении опытной конструкции (панели) в форме или опалубке до заливки в нужных местах устанавливают фиксаторы с датчиками и закрепляют их в форме растяжками (рис. 12), после чего производится заливка бетонной смеси.

Во время заполнения формы бетонной смесью необходимо следить за тем, чтобы фиксаторы сохраняли вертикальное положение и не перемещались. Свободные концы кабелей, собранные в жгут, следует выводить на «теплую» сторону конструкции, иначе могут возникнуть затруднения при измерениях.

Одновременно с закладкой датчиков в конструкцию готовят образцы для градуировки. В качестве форм для градуировочных образцов используют стандартные металлические формы для изготовления кубиков со стороной 5 или 7 см. Над открытой поверхностью формы укрепляют фиксатор с датчиками, аналогичный закладываемому в конструкцию. Расстояния между точками закрепления кабелей на фиксаторе выбирают так, чтобы датчики располагались по центру каждого отсека формы. Откалиброванные датчики, закладываемые в градуировочные образцы материала, не должны отличаться от закладываемых в конструкцию (см. табл. 2). Количество форм для образцов должно быть таким, чтобы получилось 10—12 образцов с заложенными в них датчиками. Подготовленные формы с датчиками заполняют бетонной смесью из тех

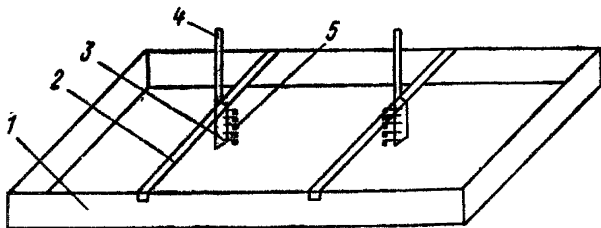


Рис. 12. Установка датчиков в форме или опалубке
1 — форма или опалубка; 2 — растяжка; 3 — фиксатор; 4 — кабельный жгут; 5 — датчики

же замесов, которыми заполнялась форма для испытуемой конструкции. Образцы для градуировки изготавливаются одновременно с изготовлением испытуемой конструкции.

IV. ГРАДУИРОВКА АППАРАТУРЫ

Градуировка заключается в установлении корреляционной зависимости (в аналитической, графической или табличной форме) между показаниями измерительного прибора и влажностью конкретного материала. Этот этап является наиболее ответственным в описываемой методике, так как от тщательности выполнения операций по градуировке зависит точность количественного определения влажности.

Образцы — кубики со стороной 5 см — после разборки формы помещают в сушильный шкаф и высушивают при температуре 60—80°C до постоянного веса, определяемого периодическим взвешиванием образцов. Значения «сухой» массы каждого образца записывают. Для построения градуировочной зависимости требуется иметь набор образцов конкретного материала с различной влажностью. Диапазон влажности, в котором производится градуировка измерительной аппаратуры, разбивают на интервалы, длина которых зависит от выбранного диапазона и от количества имеющихся образцов с заложенными датчиками. Рекомендуемая длина интервалов для наиболее распространенных конструктивных строительных материалов составляет: для керамзитобетона (диапазон 3—24%) — 3%, для газобетона (диапазон 6—40%) — 6%, для тяжелого бетона (диапазон 0—10%) — 2%. Рассчитывают значение массы каждого образца, до которого он должен быть искусственно увлажнен. Расчет производят по формуле.

$$P_i^* = P_{\text{сух } i} (1 + 0,01il); i = 1, 2, \dots, n,$$

где $P_{\text{сух } i}$ — масса i -го образца, высушенного до постоянного веса, г;

l — длина интервала в диапазоне влажности, %;

n — количество интервалов.

Увлажнение образцов производят погружением их в воду на некоторое время, определяемое структурой материала и требуемым значением P_i^* , которое контролируют периодическим взвешиванием. Перед взвешиванием с образца, вынутого из воды, стряхивают капли и обтирают его мягкой материей. По достижении образцом своего значения P_i^* образец помещают в полиэтиленовый пакет так, что свободный конец кабеля выходит из пакета. Пакет и выходящий из него кабель обматывают изоляционной лентой, при этом следует следить за тем, чтобы внутри пакета осталось как можно меньше воздуха. Поочередно подключают каждый датчик к измерительному прибору и записывают его показания. Затем все образцы должны быть выдержаны в течение определенного времени для равномерного распределения искусственной соообщенной влаги по всему объему образца. Для ускорения процесса перераспределения влаги в образцах рекомендуется выдерживать пакеты с образцами при температуре 30—40°C. Для косвенного контроля процесса перераспределения влаги в образцах

датчики, заложенные в них, периодически подключают к измерительному прибору и записывают его показания. Выдержку заканчивают, когда показания прибора на всех образцах перестали меняться. Каждый образец извлекают из пакета и взвешивают. По значению полученного веса и известного «сухого» веса определяют истинное значение влажности образца. При этом необходимо помнить, что все взвешивания готовых образцов производились вместе с заложенными датчиками и кабелями, вес которых (известный до закладки в образец) должен быть обязательно учтен при расчетах. В результате проведенных операций и расчетов получают ряд значений влажности данного материала, которому соответствует ряд показаний прибора (установившиеся значения). По соответствующим парам значений влажности образца и показаний прибора строят градуировочную зависимость «показания прибора—влажность материала».

В связи с тем что в общем случае корреляция между диэлектрической проницаемостью и влажностью материала имеет нелинейный характер, меру приближения влажности, измеренной диэлькометрическим методом, к истинной влажности следует характеризовать корреляционным отношением η :

$$\eta^2 = \frac{\sum_{k=1}^l m_k (\bar{W}_k - \bar{W})^2}{(n-1)S^2},$$

где l — количество интервалов, на которое разбит диапазон влажности;

\bar{k} — номер интервала;

m_k — количество точек, абсциссы которых находятся в данном (k) интервале;

\bar{W}_k — условная средняя влажность в данном интервале;

$$\bar{W}_k = \frac{1}{m_k} \sum_{i=1}^{m_k} W_{ik};$$

\bar{W} — среднее арифметическое значение влажности во всем диапазоне;

n — количество образцов;

S_W^2 — эмпирическая дисперсия;

$$S_W^2 = \frac{1}{n-1} \sum_{i=1}^n (W_i - \bar{W})^2;$$

i — номер образца;

W_i — влажность i -го образца.

Построение градуировочной зависимости (кривой регрессии) проводится методом наименьших квадратов. Обычно ограничиваются параболической зависимостью невысокого порядка (многочлен 2-й или 3-й степени). Отыскание параметров многочлена производят с помощью стандартных математических приемов, изложенных в справочных руководствах, например в [2].

В качестве примера на рис. 13 изображены градуировочные

зависимости. Кривая 1 относится к керамзитобетону с $\gamma = 1300 \text{ кг/м}^3$, кривая 2 — к газобетону с $\gamma = 800 \text{ кг/м}^3$.

В ряде практических случаев, например, при ограниченном диапазоне влажности, кривая регрессии с достаточной точностью аппроксимируется прямой. В этих случаях меру зависимости между показаниями прибора и истинной влажностью удобнее характеризовать с помощью коэффициента корреляции:

$$r = \frac{1}{S_\alpha S_W} \frac{1}{n-1} \sum_{i=1}^n \alpha_i \times (\alpha_i - \alpha) (W_i - \bar{W}),$$

где

$$S_\alpha = \sqrt{\frac{1}{n-1} \sum_{i=1}^n (\alpha_i - \alpha)^2};$$

α_i — показания прибора на i -том образце;

α — среднее арифметическое значение показаний прибора на всех образцах.

Погрешность градуировки (средняя квадратичная) в этом случае может быть определена по формуле

$$\sigma = \pm S_W \sqrt{1 - r^2}.$$

Для получения большей статистической достоверности градуировочной зависимости рекомендуется провести 2—3 цикла с искусственным увлажнением и выдержкой образцов, причем очередность различно увлажняемых образцов следует произвольно менять от цикла к циклу.

Общая длительность процесса градуировки зависит от свойств конкретного материала (пористости, объемного веса и пр.), а также от количества повторяемых циклов и может составлять от двух недель до полутора-двух месяцев.

V. ПРОВЕДЕНИЕ ИЗМЕРЕНИЙ И ОБРАБОТКА РЕЗУЛЬТАТОВ

Послойные измерения влажности конструкции с заложенными датчиками, смонтированной в климатической камере или на натурном объекте, производят по установленной программе: например, до испытаний в камере (в изотермических условиях), несколько

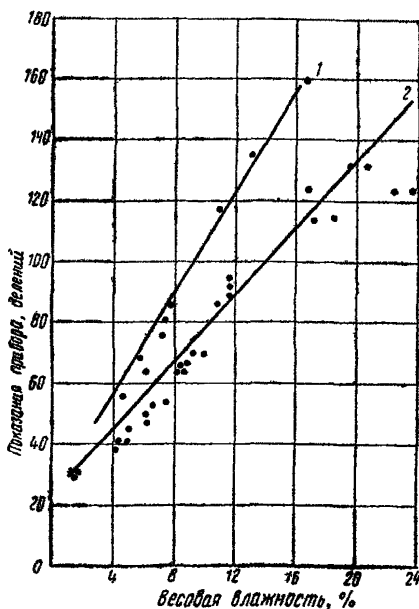


Рис. 13. Градуировочные зависимости прибора на керамзитобетоне и газобетоне

раз в процессе испытаний (в установившемся режиме температурного перепада) и после испытаний (или летом и зимой в натурных условиях). Измерительный прибор располагают в непосредственной близости от щитка с разъемами, которыми оканчиваются кабели от датчиков, заложенных в испытуемую конструкцию (рис. 14).

Включают питание прибора, по калибровочному датчику устанавливают стрелку прибора на нулевое показание и, поочередно подключая кабель прибора к разъемам на щитке, записывают показания прибора соответственно номеру датчика. Длительность одного измерения (включая запись показаний) составляет примерно 1 мин.

Пользуясь градуировочной зависимостью «показания прибора—влажность материала», показания прибора, снятые при измерениях, переводят в значения влажности. Пример записи при измерениях приведен в табл. 3.

По результатам измерений и данным о расположении датчиков в конструкции строят кривые распределения влажности по толщине конструкции. Пример построения таких кривых приведен на рис. 15. Там же для сравнения (пунктиром) изображены кривые распределения влажности, построенные по результатам определения влажности проб, отобранных из испытуемой конструкции шлямбуром в те же моменты времени.

Оценивая точность измерения влажности по описанной методике, прежде всего необходимо обратить внимание на весьма существенное обстоятельство, затрудняющее такую оценку и заключающееся в том, что единственный нормативный документ, регламентирующий методику послойного определения влажности при теплофизических испытаниях ограждающих конструкций [16], не содержит указаний по оценке погрешностей таких определений. В то же время известно, что информация о влажности материала в конструкции, получаемая путем отбора проб шлямбуром, неточна. Причем неточностей при получении таким путем информации о

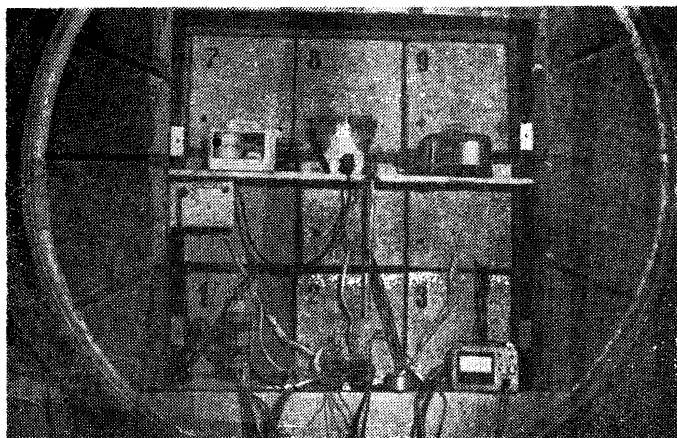


Рис. 14. Проведение измерений послойной влажности в климатической камере

Таблица 3

№ датчи- ка	Глубина от "теп- лой" сто- роны, мм	До испытаний		После испытаний	
		показания прибора, деление	влажность, %	показания прибора, деление	влажность, %
107	40	43,5	10,5	65	12
158	85	126,5	17,3	161,5	20
153	130	148	19,1	184,5	21,9
130	175	98,5	15	167	20,5
132	220	41	10,3	93	14,3

Примечания: 1. Стеновая панель из керамзитобетона $\gamma=700$ кг/м³.

2. Испытания в камере начаты, окончены

влажности достаточно много: нарушение естественной структуры и изменение влажности материала из-за разогрева при отборе пробы шлямбуром, несоответствие глубины погружения шлямбура расчетной глубине, ограниченное количество проб и ряд других. Погрешность определения локальной влажности, обусловленную этими причинами, нельзя определить экспериментально, так как невозможно взять повторные пробы из одной и той же точки конструкции. Поэтому оценивать точность определения влажности закладным датчиком путем сравнения измеренной величины с влажностью пробы, взятой из этого же слоя, но в другой точке, неправомерно, хотя бы потому, что сравниваются различные значения влажности, а не одна и та же.

Единственным объективным способом оценки точности измерений влажности закладными датчиками является сравнение влажности образца, в котором заложен датчик, полученной по имеющейся градуировочной зависимости, с влажностью этого же образца, полученной методом высушивания до постоянной массы. Для этой цели могут быть использованы образцы, на которых производилась градуировка.

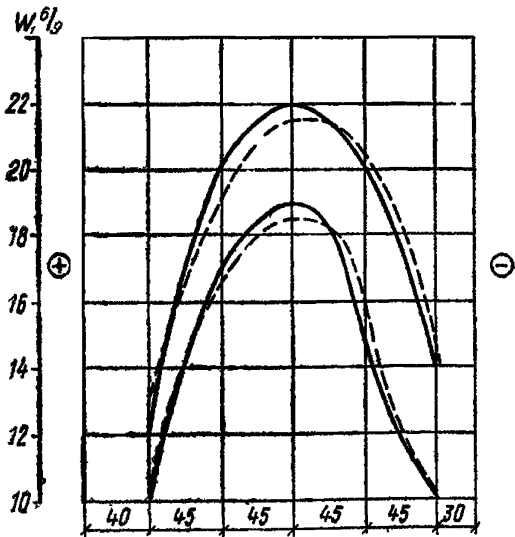


Рис. 15. Кривые распределения влажности по толщине ограждающей конструкции

Образцы увлажняют (или подсушивают) так, чтобы получить несколько произвольных значений влажности в измеряемом диапазоне, влагоизолируют их и выдерживают в течение определенного времени до равномерного распределения влажности по объему каждого образца (см. раздел IV настоящего Руководства). Подключая к измерительному прибору поочередно датчики, заложенные в эти образцы, записывают его показания и с помощью ранее полученной градуировочной зависимости переводят эти показания в значения влажности. Затем образцы высушивают и, зная сухую массу, находят влажность каждого.

Погрешность измерения влажности (абсолютная)

$$\delta_{\text{изм}} = \pm \frac{1}{n} \sum_{i=1}^n |W_i - W_{oi}|,$$

где W_i — влажность i -го образца по градуировочной зависимости;
 W_{oi} — влажность i -го образца, полученная методом высушивания.

МЕТОДИКА ПРОВЕРКИ, РЕГУЛИРОВКИ И НАСТРОЙКИ ПРИБОРА

Для проверки, регулировки и настройки необходимы следующие измерительные приборы:

вольтметр типа В7-13;

осциллограф С1-65;

частотомер ЧЗ-36.

Примечание. Указанные приборы могут быть заменены на аналогичные по техническим характеристикам.

Регулировку и настройку необходимо производить в указанной ниже последовательности.

Вольтметр подключают к выходу стабилизатора напряжения (параллельно конденсатору С30) с соблюдением полярности. С помощью переменного резистора R45 устанавливают выходное напряжение стабилизатора равным $9 \pm 0,1$ В. В случае отсутствия напряжения на выходе стабилизатора или невозможности установки с помощью R45 указанной величины этого напряжения, следует проверить величину напряжения на входе стабилизатора (параллельно конденсатору С31, которое при свежей батарее должно иметь величину не менее 18 В. При отсутствии напряжения на входе стабилизатора следует проверить исправность тумблера S2, конденсатора С31 и наличие контактов в батарейном отсеке. Если же при нормальном напряжении на входе стабилизатора его выходное напряжение не регулируется с помощью R45, следует проверить исправность диода V20 и транзистора V21, а также правильность их включения в схему.

Вольтметр подключают к выходу эмиттерного повторителя, собранного на транзисторе V15 (параллельно резистору R36). Постоянное напряжение на резисторе R36 должно составлять $4,5 \pm \pm 0,5$ В. Подгонку напряжения осуществляют подбором величины резистора R35.

Затем вольтметр подключают к выходу эмиттерного повторителя, собранного на транзисторе V3 (параллельно резистору R5). Постоянное напряжение на резисторе R5 должно составлять величину $4,5 \pm 0,5$ В. Подгонку напряжения осуществляют подбором величины резистора R6.

Вольтметр подключают к выходу усилительного каскада генератора высокой частоты, собранного на транзисторе V2 (параллельно резистору R3). Постоянное напряжение на резисторе R3 должно составлять $4,5 \pm 0,5$ В. Подгонку напряжения осуществляют подбором величины резистора R4.

Вольтметр подключают к выходу буферного каскада измерительного генератора, собранного на транзисторе V1 (между нулевой шиной и коллектором V1). Постоянное напряжение на коллекторе V1 должно составлять $4,5 \pm 0,5$ В. Подгонку напряжения осуществляют подбором величины резистора R2.

Осциллограф с помощью делителя 1:10 подключают к коллектору транзистора V7. На экране осциллографа должно наблюдаться синусоидальное напряжение с частотой кварцевого резонатора 6516 кГц, с амплитудой от пика до пика порядка 0,1 В. В случае отсутствия указанного напряжения на экране осциллогра-

фа необходимо подобрать величину резистора $R15$ до получения устойчивой генерации опорного генератора.

Вольтметр подключают к выходу эмиттерного повторителя, собранного на транзисторе $V10$ (параллельно резистору $R18$). Постоянное напряжение на эмиттере $V10$ должно составлять $4,5 \pm \pm 0,5$ В. Подгонку напряжения осуществляют подбором величины резистора $R19$.

Частотомер подключают параллельно резистору $R5$. Вращая сердечник катушки индуктивности $L2$ и следя за показаниями частотомера, устанавливают частоту измерительного генератора равной частоте опорного генератора (6516 кГц).

Частотомер отключают от резистора $R5$. Вольтметр подключают параллельно накопительному конденсатору $C29$. Вращая сердечник катушки индуктивности $L1$ и следя за показаниями вольтметра, устанавливают напряжение на конденсаторе $C29$ равным $7,5 \pm 0,1$ В.

Вольтметр отключают от накопителя. Частотомер подключают параллельно резистору $R18$ и производят окончательную подстройку измерительного двухполюсника. Вращая сердечник катушки $L2$ и следя за показаниями частотомера, настраивают контур двухполюсника так, чтобы разностная частота измерительного и опорного генераторов была равна $20 \pm 0,5$ кГц. Это значение разностной частоты получается при двух положениях сердечника $L2$. Правильной настройке соответствует большее значение индуктивности $L2$ (сердечник ввернут больше).

Проверку правильности настройки производят следующим образом. К электродам датчика подносят руку на расстояние в несколько миллиметров (не касаясь рукой электродов) и следят за показаниями частотомера. Если при приближении руки разностная частота увеличивается, значит настройка произведена правильно. В противном случае необходимо, следя за показаниями частотомера и увеличивая индуктивность катушки (медленно вращая сердечник по часовой стрелке), добиться, чтобы разностная частота была равна $20 \pm 0,5$ кГц.

Примечание. Все операции по настройке контуров производятся при подключенном к преобразователю датчике, причем рабочая поверхность датчика не должна касаться каких-либо предметов.

С помощью переменного резистора $R27$ устанавливают стрелку показывающего прибора на начало шкалы (оцифрованная отметка 0) с точностью $\pm 0,5$ деления.

Датчик опускают в бюксу с ацетоном (см. разд. III настоящего Руководства).

С помощью переменного резистора $R24$ устанавливают стрелку показывающего прибора на конец шкалы (оцифрованная отметка 100) с точностью $\pm 0,5$ деления. При этом переключатель диапазонов должен находиться в положении 1.

На этом настройка и регулировка прибора заканчивается

ПРИЛОЖЕНИЕ 2

Перечень элементов к принципиальной электрической схеме прибора

Обозначение по схеме	Наименование и тип	Номинал
R1	Резистор МЛТ-0,125	1 КОМ
R2*	То же	68 КОМ
R3*	"	4,3 КОМ
R4	"	150 КОМ
R5	"	4,3 КОМ
R6*	"	180 КОМ
R7	"	1 МОМ
R8	"	6,8 КОМ
R9	"	150 Ом
R10	"	1 КОМ
R11	"	33 КОМ
R12	"	680 Ом
R13	"	2 КОМ
R14	"	7,5 КОМ
R15*	Резистор МЛТ-0,125	91 КОМ
R16	То же	7,5 КОМ
R17	"	43 КОМ
R18	"	1,2 КОМ
R19*	"	91 КОМ
R20	"	15 КОМ
R21	"	1,2 КОМ
R22	Резистор МЛТ-0,125	150 Ом
R23	То же	3,3 КОМ
R24	Резистор СПЗ-1а	5,6 КОМ
R25	Резистор МЛТ-0,125	330 Ом
R26	То же	4,3 КОМ
R27	Резистор СП1	470 Ом
R28	Резистор МЛТ-0,125	200 Ом
R29	То же	2,4 КОМ
R30	"	1 КОМ
R31	"	10 КОМ
R32	"	10 КОМ
R33	"	15 КОМ
R34	"	10 КОМ
R35	"	91 КОМ
R36	"	4,3 КОМ
R37	"	1 КОМ
R38	"	1 КОМ
R39	"	2 КОМ
R40	"	1 КОМ
R41	"	1 КОМ
R42	"	2,2 КОМ
R43	"	4,7 КОМ
R44	"	750 КОМ

Обозначение по схеме	Наименование и тип	Номинал
R45	Резистор СПЗ-1а	680 Ом
R46	Резистор МЛТ-0,125	910 Ом
R47	То же	430 Ом
C1	Конденсатор КТ-1	100 пФ
C2	То же	100 пФ
C3		36 пФ
C4	Конденсатор К10-7	330 пФ
C5	Конденсатор КТ-1	100 пФ
C6	Конденсатор МБМ-1	0,1 мкФ
C7	Конденсатор К50-6	10 мкФ×15В
C8	То же	1 мкФ×15В
C9	Конденсатор КТ-1	10 пФ
C10	Конденсатор К10-7	330 пФ
C11	То же	33 нФ
C12	"	330 пФ
C13	"	33 нФ
C14	"	1 нФ
C15	"	33 нФ
C16	Конденсатор КСО-2	1600 пФ
C17	Конденсатор К10-7	1 нФ
C18	Конденсатор КТ-1	5,1 пФ
C19	Конденсатор КСО-1	470 пФ
C20	Конденсатор К50-6	10 мкФ×15В
C21	Конденсатор КТ-1	15 пФ
C22	Конденсатор К10-7	1 нФ
C23	Конденсатор К50-6	10 мкФ×15В
C24	То же	10 мкФ×15В
C25	"	10 мкФ×15В
C26	"	10 мкФ×15В
C27	"	10 мкФ×15В
C28	"	10 мкФ×15В
C29	"	100 мкФ×15В
C30	"	20 мкФ×15В
C31	"	200 мкФ×25В
V1	Транзистор КТ603Г	—
V2	Транзистор КТ316Д	—
V3	Транзистор КТ347Б	—
V4	Туннельный диод АИ402Е	—
V5	Варикап КВ102В	—
V6	Транзистор КТ316Б	—
V7	Транзистор КТ316Д	—
V8	Диод ГД402Б	—
V9	То же	—
V10	Транзистор КТ316Д	—
V11	То же	—
V12	Варикап КВ102В	—
V13	То же	—

Обозначение по схеме	Наименование и тип	Номинал
V14	Транзистор КП303В	—
V15	Транзистор КТ316Д	—
V16	Транзистор КТ316Б	—
V17	Транзистор КТ347Б	—
V18	То же	—
V19	Светодиод АЛ102Г	—
V20	Стабилитрон КС147А	—
V21	Транзистор КТ603Г	—
A1	Микросхема К122УН1В	—
A2	То же	—
A3		—
A4	Микросхема К140УД1А	—
D1	Микросхема К155ЛА8	—
D2	Микросхема К155ЛБ3	—
G1	Батарея элементов „Марс“ (12 шт.)	—
S1	Тумблер ТВ-1	—
S2	То же	—
Z1	Кварцевый резонатор на 6516 кГц	—
X1	Розетка приборная СР50-113Ф	—
X2	Разъем штепсельный 2РМ14	—
P1	Микроамперметр М93 на 100 мкА	—

*Номиналы подбираются при наладке прибора.

ЛИТЕРАТУРА

1. Б. Ф. Васильев. Натурные исследования температурно-влажностного режима жилых зданий. М. Госстройиздат, 1957.
2. Л. З. Румишский. Математическая обработка результатов эксперимента. М., Наука, 1971.
3. В. С. Ройфе. Методика послойного определения влажности при теплофизических испытаниях ограждающих конструкций. — В кн.: «Труды института». Вып. 14 (XXVIII). «Теплозащитные свойства ограждающих конструкций производственных зданий». М., НИИСФ, 1975.
4. М. А. Берлинер. Электрические измерения, автоматический контроль и регулирование влажности. М.—Л., «Энергия», 1965.
5. Г. И. Сканави. Физика диэлектриков (область слабых полей). М.—Л. Гос. изд. техн.-теор. л-ры, 1949.
6. В. С. Ройфе. Некоторые вопросы связи электрических характеристик строительных материалов с их физико-химическими свойствами в электрических полях высокой частоты. — В кн.: «Применение достижений современной физики в строительстве». М., Стройиздат, 1967.
7. Г. Я. Черняк. Диэлектрические методы исследования влажных грунтов. М., Недра, 1964.
8. Г. И. Атабеков и др. Теоретические основы электротехники. Ч. III. М.—Л., Энергия, 1966.
9. Г. И. Атабеков. Основы теории цепей. М., Энергия, 1969.
10. В. С. Ройфе. О некоторых особенностях измерений влажности диэлектрическим методом. — В кн.: «Научные труды НИИ строительной физики». Вып. VI. М., 1969.
11. В. С. Ройфе. Исследование влияния диэлектрических потерь на точность определения влажности строительных материалов. — В кн.: «Приборы и устройства для автоматизации предприятий строительной индустрии». Вып. III. Киев, Будівельник, 1966.
12. В. С. Ройфе, М. И. Фримштейн. Способ измерения влажности. Авт. свид. № 266286. — «Бюлл. изобрет.», 1970, № 11.
13. Л. В. Каменев, В. С. Ройфе. Диэлькометрические влагомеры на основе схем с парометрической модуляцией. — «Приборы и системы управления», 1974, № 10.
14. А. В. Нетушил и др. Высокочастотный нагрев диэлектриков и полупроводников. М., Госэнергоиздат, 1959.
15. В. С. Ройфе. Автоматический электронный влагомер. Авт. свид. № 529407. — «Бюлл. изобрет.», 1976, № 35.
16. ОСТ 20-2-74. Методы проверки теплозащитных качеств и воздухопроницаемости ограждающих конструкций в крупнопанельных зданиях.

СОДЕРЖАНИЕ

Введение	3
I. Физико-технические основы диэлькометрического метода измерения влажности	5
II. Аппаратура для послойного измерения влажности диэлькометрическим методом	10
III. Подготовка датчиков влажности и закладка их в конструкцию	17
IV. Градуировка аппаратуры	21
V. Проведение измерений и обработка результатов	23
Приложение 1. Методика проверки, регулировки и настройки прибора	27
Приложение 2. Перечень элементов к принципиальной электрической схеме прибора	29
Литература	32

НИИСФ Госстроя СССР

**Руководство
по послойному определению влажности
в ограждающих конструкциях
неразрушающим методом**

Редакция инструктивно-нормативной литературы
Зав. редакцией Г. А. Жигачева
Редактор Н. В. Лосева
Мл. редактор Л. М. Климова
Технический редактор Н. Г. Бочкова
Корректор Л. С. Лелягина

Сдано в набор 07.12.79. Подписано в печать 26.03.80. Т-07407
Формат 84×108¹/₃₂. Бумага типографская № 2. Гарнитура «Литературная»
Печать высокая. Усл. печ л. 1,68. Уч.-изд. л. 2,14. Тираж 10 000 экз.
Изд. № XII-8363. Зак. № 196. Цена 10 коп.

Стройиздат
101442, Москва, Каляевская, 23а
Калужское производственное объединение «Полиграфист», пл. Ленина, 5.