

АКАДЕМИЯ НАУК УКРАИНСКОЙ ССР
ОРДЕНА ТРУДОВОГО КРАСНОГО ЗНАМЕНИ
ИНСТИТУТ МАТЕМАТИКИ

МАТЕМАТИЧЕСКОЕ МОДЕЛИРОВАНИЕ
ПОТЕНЦИАЛЬНЫХ ПОЛЕЙ

Отвественные редакторы:

член-корреспондент АН УССР Н.Ф.ФИЛЬЧАКОВ,
кандидат технических наук В.И.ПАНЧИШИН

Киев - 1972

МАТЕМАТИЧЕСКОЕ МОДЕЛИРОВАНИЕ
ПОТЕНЦИАЛЬНЫХ ПОЛЕЙ
Издание Института математики АН УССР, Киев, 1972

К ВОПРОСУ О ПОГРЕШНОСТЯХ ПРИ МОДЕЛИРОВАНИИ УРАВНЕНИЙ

Н.В.НЕСТЕРЕНКО, Б.Б.НЕСТЕРЕНКО

Создание гибридных вычислительных комплексов вызывает определенные трудности, которые накладывают дополнительные требования на характеристики АВМ и ЦВМ. Эти технические требования ставят в жесткое положение аналоговую часть системы, так как именно аналоговая часть реализует численный метод решения уравнений и является основным вычислителем ГВС. В первую очередь это требования высокой точности и надежности моделирующей среды как основы аналогового блока. Поэтому весьма актуальным является оценка погрешностей, возникающих при решении уравнений моделированием на дискретных средах, и разработка моделирующих сред исходя из точности получения результата.

В наиболее общем случае погрешность решения уравнения на гибридном комплексе с сеточной моделирующей средой (МС) на октранах [1] будем считать состоящей из следующих составляющих:

- 1) методическая погрешность ~ ξ_M ;
- 2) погрешность, вносимая заданием граничных и начальных условий, т.е. $\xi_{\text{зад}}$;

3) погрешность, вносимая выходным аналого-цифровым преобразователем, - ξ_{Π} ;

4) погрешность, вносимая моделирующей средой,

- ξ_{MC} .

Таким образом, общая погрешность может быть определена как

$$\xi = \xi_M^2 + \xi_{HY}^2 + \xi_n^2 + \xi_{MC}^2. \quad (1)$$

Для успешного применения элементов оптоэлектроники при построении моделирующих сред [1] необходимо оценить погрешность, вносимую собственно средой в общую погрешность решения. Изучение этого вопроса в значительной степени осложняется отсутствием информации об исследованиях точности и надежности работы оптрана с прямой оптической связью в аналоговом режиме.

Погрешность, вносимую моделирующей средой в решение уравнения, будем определять исходя из погрешности задания основного параметра каждого оптрана - сопротивления фотодиода $R_{\Phi\Pi}$.

Выходной параметр оптрана связан с параметрами элементов схемы функциональной зависимостью:

$$R_{\Phi\Pi}^0 = f(v_1, v_2, \dots, v_n);$$

Однако в реальной схеме параметры v_i элементов отличаются от расчетных, поэтому

$$R_{\Phi\Pi} = f(v_1 + \Delta v_1, v_2 + \Delta v_2, \dots, v_n + \Delta v_n),$$

и ошибка в задание основного параметра оптрана определяется как разность

$$\Delta R_{\Phi\Pi} = R_{\Phi\Pi} - R_{\Phi\Pi}^0.$$

Часто в инженерной практике оценку погрешности (точности) схем подменяют расчетом в поле допусков

или расчетом на максимум-минимум. При этом полнота в задании основного параметра схемы оценивается по наибольшим для данного параметра отклонениям всех параметров схемы. Принципиальная и практическая необоснованность метода заключается в том, что учитываются практически невозможные сочетания двух или трех параметров в схеме, что приводит к ложным предположениям о точности схемы.

Более обоснованным решением приводят якоря-стабилизаторы методы расчета. Причем, как показала практика, отрицательные характеристики плавающего определителя сформированы от начальных стартовых значений, значительно отличающихся от значений полученных в текущем функциональном режиме транзисторной области. Определяет вспасдение требования к параметрам якоря-стабилизатора схемы, определяющей максимальную допустимую схему. Допуск может быть мал, что делает такой способ экономичнее предложенного схемой.

Чтобы избежать ошибок, необходимо отдать предпочтение методам, предложенным в работе.

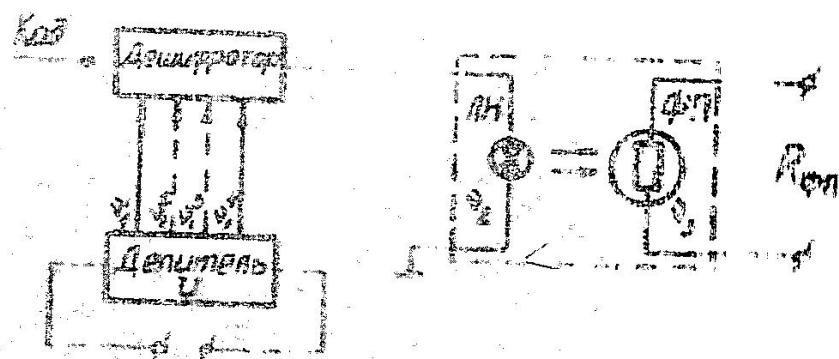


Рис. 1

$$\delta R_{\Phi P} = f(\delta V_1, \delta V_2, \delta V_3),$$

где δV_1 - отклонение напряжения делителя от номинального, δV_2 - отклонение параметров источника светового излучения, δV_3 - отклонение параметров фотоприемника.

Следует отметить, что подавляющее влияние на отклонение $\delta R_{\Phi P}$ оказывает составляющая δV_1 . Это обусловлено разрешающей способностью делителя напряжения

$$P = \frac{U_{nur}}{K},$$

(где U_{nur} - напряжение на делителе, K - число выходов из делителя) и отклонением напряжения, снимаемого с выхода, имеющего номер m ;

$$U_m = P \cdot m$$

от номинального, необходимого для задания требуемой величины $R_{\Phi P}^o$.

Для МС на оптранах с лампой накаливания НСМ6, 3-20 и фоторезистором СФ2-16 с числом узловых точек 10×10 при максимальной яркости источников светового излучения, что соответствует $R_{\Phi P}^o = 8000$ ом, и при $P = 50$ мв была снята совокупность отклонений параметров ($R_{\Phi P}$) оптранов от $R_{\Phi P}^o$.

Для проверки гипотезы нормального закона распределения разброса параметров использовался критерий согласия χ^2 , представляющий собой сумму отношений квадратов разностей между частотами эмпирического и теоретического распределения к частотам теоретического распределения:

$$\chi^2 = \sum_{i=1}^{\infty} \frac{[m_i - F_i(x)N]^2}{F_i(x)N}$$

где m_i - эмпирическая частота, $F_i(x)N$ - теоретическая частота, N - число наблюдений, \mathcal{L} - число интервалов.

Гипотеза нормального закона распределения подтвердилаась, что дает возможность, используя вероятностные характеристики, определить погрешность, вносимую моделирующей средой в решение задачи.

В качестве основного параметра моделирующей среды, по которому будем оценивать погрешность, выбираем напряжение U в узлах сетки. Погрешность среды будем оценивать на основании степени влияния разброса параметров оптрана $R_{\Phi P}$ на основной параметр среды.

При малых изменениях $R_{\Phi P}$ чувствительность U к параметру $(R_{\Phi P})_k$ определяется как

$$\eta_{(R_{\Phi P})_k} \approx \frac{\frac{\Delta U}{U}}{\frac{\Delta(R_{\Phi P})_k}{(R_{\Phi P})_k}}, \quad (2)$$

где U - основной параметр среды, $(R_{\Phi P})_k$ - сопротивление k -го оптрана, $\Delta U, \Delta(R_{\Phi P})_k$ - абсолютные приращения основного параметра среды и сопротивления k -того оптрана.

Степень чувствительности моделирующей среды к вариации параметров $\Delta R_{\Phi P}$ элементов среды может быть охарактеризована коэффициентами влияния [2], которые определяются как частные производные:

$$W_{(R_{\Phi P})_k} = \left[\frac{\partial U}{\partial (R_{\Phi P})_k} \right] \Delta(R_{\Phi P})_k \cdots \Delta(R_{\Phi P})_N, \quad (3)$$

$$k = 1, 2, \dots, N.$$

В этом случае абсолютная погрешность основного параметра моделирующей среды при вариации параметров $\Delta R_{\Phi P}$ оптранов определяется выражением:

$$\Delta U = \sum_{k=1}^N W_{(R_{\Phi P})_k} \cdot \Delta(R_{\Phi P})_k. \quad (4)$$

Третьим образом, при вычислении абсолютной погрешности основного параметра среды ΔU коэффициент влияния $W_{(R_{\text{ФП}})_k}$ характеризует степень влияния k -того оптрана.

Так как значения сопротивлений $R_{\text{ФП}}$ элементов среды являются случайными величинами с нормальным законом распределения, следовательно, погрешность основного параметра среды ΔU тоже будет случайной величиной. Известно, что погрешность ΔU обусловлена большим количеством первичных погрешностей $\Delta_i (R_{\text{ФП}})$, естественно предположить, в качестве ее средней $\bar{\Delta}U$ можно принять среднюю квадратическую погрешность σ_U и среднюю квадратическую погрешность $\sigma_{(R_{\text{ФП}})}$.

$$\sigma_U^2 = \sum_{i=1}^{n_{\text{ФП}}} \frac{\Delta_i^2 (R_{\text{ФП}})}{(1 + \Delta_i^2 (R_{\text{ФП}}))^2}$$

$$\sigma_{(R_{\text{ФП}})}^2 = \sum_{i=1}^{n_{\text{ФП}}} \frac{\Delta_i^2 (R_{\text{ФП}})}{(\Delta_i^2 (R_{\text{ФП}}) + 1)^2}$$

Из этого можно сделать практическое применение в теории радиоэлектроники для определения погрешности основного параметра среды.

В формуле (5) учитывается погрешность σ_U в абсолютном смысле среды в зависимости от погрешности основного параметра моделирующей среды.

Основное трудность вычисление σ_U и $\sigma_{(R_{\text{ФП}})}$ связана с определением коэффициентов влияния $W_{(R_{\text{ФП}})_k}$. Для определения $W_{(R_{\text{ФП}})_k}$ могут быть применены либо метод преобразованных схем [2], либо матричный метод. В том случае, когда первичные ошибки элементов известны, расчет погрешности моделирующей среды может быть проведен по формулам, приведенным в [2].

Оценим погрешность исследуемой моделирующей среды для случая

$$\frac{\Delta(R_{\Phi P})_k}{(R_{\Phi P})_k} = 3\% ,$$

используя формулу критерия точности, полученную для квадратной сетки:

$$\xi_{MC} = 0,723 \frac{\Delta U_{max}}{U_{max} - U_{min}} \cdot \frac{\Delta q}{q} , \quad (7)$$

где ΔU_{max} — максимальная разность потенциалов между соседними узлами сетки, U_{max} , U_{min} — максимальное и минимальное значение потенциала на сетке, $\frac{\Delta q}{q}$ — относительный шагом на пути параметра сопротивления фотодиода $R_{\Phi P}$.

Несмотря на технические условия на производство СФ 2-16, создаваемая максимальной величиной изображения граничных условий, расчет 10 точек. В этом случае

$$U_{max} - U_{min} = 10 \delta ,$$

$$\Delta U_{max} = 1 \delta ,$$

$$\frac{\Delta q}{q} = \frac{\Delta(R_{\Phi P})}{R_{\Phi P}} = 3\% .$$

После подстановки в (7) значений $U_{max} - U_{min}$, ΔU_{max} и величины допуска на значение сопротивления фотодиода получим значение погрешности моделирующей среды

$$\xi_{MC} = 0,2\% .$$

Таким образом, можно сделать заключение, что погрешность моделирующей среды даже при 3%-ном

отклонений сопротивления циртрана от номинала является достаточно малой величиной. Проведение подобных оценок позволяет более рационально подходить к требованиям точности элементов при построении конкретных моделирующих сред.

Л и т е р а т у р а

1. Несторенко Г.В., Некоторые вопросы применения фотодиодоров в моделирующих устройствах, В сб. "Методы и способы решения краевых задач", РПИ, Рига, 1970.
2. Быковский М.Л., Точность электрических сеток, предназначенных для решения уравнений Пашаева, Известия АН СССР, 14, 1950.