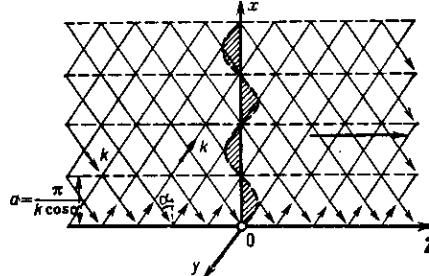


Эти потери растут с частотой; напр., для полистирина ($\epsilon'=2,5$; $\operatorname{tg} \delta=2 \cdot 10^{-4}$) в В. д. круглого сечения радиуса 1 см затухание дипольной волны равно 0,4 дБ/м на частоте 15 ГГц, 0,6 дБ/м на частоте 20 ГГц и 0,9 дБ/м на частоте 30 ГГц. Во-вторых, к затуханию приводят рассеяние волноводной моды на неоднородностях (мелких шероховатостях, плавных изгибах границ и т. п.). Этот процесс фактически сводится к трансформации «рабочей» волны в другие моды, в т. ч. и в нелокализованные, т. е. в т. п. утекающие волны, фазовые скорости которых больше скорости света в окружающей В. д. среде, они способны терять энергию по типу черенковского излучения. Поэтому при разработке технологии изготовления В. д. особые требования предъявляют к получению однородных диэлектрических нитей, стержней и т. п.; современные В. д. оптического диапазона (световоды) способны передавать сигналы на расстояния в неск. десятков км.

Лит.: Шевченко В. В., Плавные переходы в открытых волноводах, М., 1969; Вязытов В. Ф., Диэлектрические волноводы, М., 1970; Нифедов Е. И., Фиалковский А. Т., Полосковые линии передачи, 2 изд., М., 1980; Унгер Х.-Г., Плаварные и волоконные оптические волноводы, пер. с англ., М., 1980, М. А. Миллер, А. И. Смирнов.

ВОЛНОВОД МЕТАЛЛИЧЕСКИЙ — цилиндрический или изогнутая труба, внутри к-рой могут распространяться эл.-магн. волны. Чаще всего используют В. м. прямоугольных и круговых сечений (прямоугольные и круговые волноводы). Возможность существования волн внутри металлических труб была теоретически установлена Рэлеем (Дж. У. Стреттом) (Rayleigh, J. W. Strutt) ещё в кон. 19 в. Широкое развитие волноводной техники связано с освоением сантиметрового диапазона волн в кон. 30-х гг. 20 в. В настоящее время В. м. применяют также и для волн дециметрового и миллиметрового диапазонов. Механизм распространения волн в В. м. обусловлен их многократным отражением от стенок. Пусть плоская волна падает в вакууме на идеальную отражающую металлическую плоскость $x=0$ (рис. 1), причём электрическое поле E волны параллельно этой плоскости. Суперпозиция падающей и отражённой

Рис. 1. Падение плоской однородной волны на идеально отражающую поверхность $x=0$; защищованная область — изменение амплитуды поля E_y вдоль оси $0x$; в узлах этого поля можно поместить идеально проводящий лист, не внося искажений.



волны образует плоскую неоднородную волну, бегущую вдоль оси $0z$, и стоячую волну вдоль оси $0x$: $\exp(i\omega t - ik_z z) \sin(k_x x)$. Здесь k_x и k_z — проекции волнового вектора k на оси $0x$ и $0z$, ω — частота волны. Узлы стоячей волны (плоскости, на к-рых $E_y=0$) расположены на расстояниях $x=n\pi k_x^{-1}$ ($n=0, 1, 2, 3, \dots$). В них можно поместить идеально проводящие тонкие металлические листы, не искажая поле. Подобными листами можно ограничить систему с боков, перпендикулярно линиям E_y . Т. о. удаётся построить распределение эл.-магн. поля для волны, распространяющейся внутри трубы прямоугольного сечения (прямоугольный В. м.). Построение поля путём многократного отражения плоских волн от стенок, поясняющее механизм его распространения в В. м., наз. концепцией Бриллюэна.

Распространение волн в В. м. возможно только при наклонном падении волны на стенки В. м. ($\alpha = \arctg(k_z/k_x) \neq 0$). При нормальном падении ($\alpha=0$), $k_z=0$, поле перестаёт зависеть от z и волна оказывается как бы запертой между двумя плоскостями. В результате в В. м. образуются нормальные колебания, частоты к-рых ω_n определяются числом полуволн n , укладывающихся

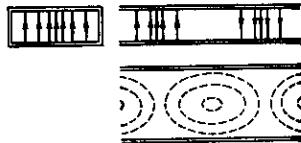
между металлическими плоскостями: $\omega_n = c n \pi d^{-1}$ (c — скорость света в вакууме, d — расстояние между плоскостями). Эти частоты наз. критическими частотами В. м. Ниж. критич. частота $\omega_{kp} = \pi c d^{-1}$ соответствует $n=1$. Внутри В. м. могут распространяться волны только с частотами $\omega > \omega_{kp}$, или $\lambda < \lambda_{kp} \sim 2d$. Длина волны в В. м. (периодичность поля вдоль оси $0z$): $\Lambda = \lambda [1 - (\lambda/\lambda_{kp})^2]^{-1/2}$. При $\lambda < \lambda_{kp}$ $\Lambda > \lambda$, при $\lambda > \lambda_{kp}$ $\Lambda \rightarrow \infty$. Это означает, что при $\lambda = \lambda_{kp}$ поле в В. м. имеет не волновой, а колебат. характер. При $\lambda > \lambda_{kp}$ волна в В. м. затухает.

Поэтому для передачи сигналов длинноволнового диапазона В. м. оказываются слишком громоздкими: их применяют обычно для $\lambda < 10-20$ см. В технике СВЧ используют каналы разл. сечений (рис. 2). Обычно к В. м. относят только каналы с одно связанными сечениями; каналы с двух- или многосвязанными сечениями относят к линиям передачи, хотя они являются разновидностями В. м.

Волноводные моды (волноводные волны). В В. м.

могут возбуждаться разл. типы волн, отличающиеся структурой эл.-магн. поля и частотой (моды). Волноводные моды находят из решения *Максвелла* уравнений при соответствующих граничных условиях (для идеальных проводников равенство нулю тангенциальной составляющей элек. поля). Поперечная структура полей в В. м. определяется скалярной ф-цией $\Phi(x, y)$, удовлетворяющей ур-нию идеальной мембранны с закреплёнными ($\Phi|_S=0$) или свободными ($\partial\Phi/\partial n|_S=0$, n — нормаль к границе S) краями в зависимости от типа поляризации эл.-магн. поля. Задача о собств. колебаниях мембранны имеет бесконечное, но счётное множество решений, соответствующих дискретному набору действительных собств. частот. Каждое из этих собств. колебаний соответствует либо нормальной волне, распространяющейся вдоль В. м., либо экспоненциально убывающей или нарастающей колебат. модам.

Рис. 3. Структура поля волны TE_{10} в прямоугольном волноводе; сплошные линии — силовые линии электрического поля, пунктирные — магнитного поля.



Для прямоугольного В. м. с длиной сторон a и b спектр собств. частот определяется выражением: $\omega_{nm} = c(\pi l/a)^2 + (\pi m/b)^2)^{1/2}$, где l и m — числа стоячих полуволн, укладывающихся вдоль a и b . Чем больше l и m , тем сложнее поле в В. м. Наименьшее ω_{kp} соответствует $n=1$, $m=0$, если $b < a$, или $n=0$, $m=1$, если $a < b$ (мембра со свободными краями; именно для этой моды была проиллюстрирована выше концепция Бриллюэна). При этом поле E поляризовано в плоскостях $z=\text{const.}$

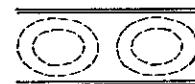


Рис. 4. Структура поля волны TE_{10} в прямоугольном волноводе.

Рис. 5. Структура поля волны TM_{11} в прямоугольном волноводе.

Эти волны наз. *TE*-волнами (от англ. transverse — поперечный) или *H*-волнами. Простейшие моды прямоугольного В. м. — волны TE_{10} (рис. 3) и TE_{11} (рис. 4). Задача о мемbrane с закреплёнными краями порождает волны типа TM_{nm} (или E_{nm}). Здесь и $n \neq 0$, и $m \neq 0$, т. к. силовые линиимагн. поля не могут упираться в